

**n.8** 

Pubblicazione mensile sped. in abb. post. g. III 1 Agosto 1972



# CITIZENS RADIO COMPANY

41100 MODENA (ITALIA) Via Prampolini 113 - Tel. 059/219001 Telex Smarty 51305

gladding cyclon

- RADIOAMATORI VHF
- RADIOGONIOMETRO
- MARINA VHF e HF
- RADIOFARI
- AEREI
- SERVIZI VHF
- ALIMENTAZIONE 6 Vcc - 117 Vca



OM 540 - 1600 kHz FM 88 108 MHz MARINA 1,6 -4 MHz OL 150 400 kHz AEREI 108 138 MHz VHF 138 174 MHz



# sommario

Come preannunciato	1053
Il FETRON: per la gioia dei tubisti (Rogianti)	1054
Vai in CB! con il Lafayette MICRO-23 (Anzani)	1057
Ricevitore per i 144 e i 28 MHz con filtro a cristallo (Gazzaniga)	1062
ER95: nesimo alimentatore stabilizzato (Romeo)	1068
MCP-HF 1 (D'Orazi)	1073
Qualche antifurto e un sacco di chiacchiere (Beltrami)	1076
« RHYTHMER », batteria elettronica automatica (Celentano)	1079
144 che passione! (Cantagalli)	1100
Oscilloscopio a larga banda da 3" (Del Corso)	1111
surplus (Bianchi) SP 600 JX	1120
offerte e richieste	1131
Indice degli Inserzionisti	1133
effemeridi 15/8 - 15/9/1972 (Medri)	1133
Un candidato al nuovo Consiglio A.R.I.	1135

(disegni di Riccardo Grassi e Mauro Montanari)

EDITORE	edizioni CD
DIRETTORE RESPONSABILE	Giorgio Totti
REDAZIONE - AMMINISTRAZIONE ABBONAMENTI - PUBBLICITA' 40121 Bologna, via C. Boldrini,	22 - 22 27 29 04
Registrazione Tribunale di Bologna, Diritti di riproduzione e traduzione riservati a termine di legge.	n. 3330 del 4-3-68
STAMPA Tipo-Lito Lame - 40131 Bologna -	
Spedizione in abbonamento post	ale - gruppo III
Pubblicità inferiore al 70%	
DISTRIBUZIONE PER L'ITALIA SODIP - 20125 Milano - via Zuretti 00197 Roma - via Serpleri,	i, 25 - 宮 68 84 251 11/5 - 宮 87.49,37

DISTRIBUZIONE PER L'ESTERO

Messaggerie Internazionali - via M. Gonzaga, 4
20123 Milano 28 872.971 - 872.973

ABBONAMENTI: (12 fascicoli)
ITALIA L. 6.000 c/c post. 8/29054 edizioni CD Bologna
Arretrati L. 600

ESTERO L. 6.500
Arretrati L. 600
Mandat de Poste International
Postanweisung für das Ausland
payable à / zahlbar an

Cambio indirizzo L. 200 in francobolli

# SOCIETA' COMMERCIALE E INDUSTRIALE EUROASIATICA

16123 GENOVA - p.za Campetto 10/21 - tel. (010) 280717

00199 ROMA - largo Somalia 53/3 - tel. (06) 837477

# ESCLUSIVISTA per l'Italia e l'Europa della INTERWORLD COMMERCE (Japan) LTD.



# PACE 123 stazione mobile

23 canali - 5 W - doppia conversione limitatore di disturbi ad alta efficenza S-METER E MISURATORE POTENZA USCITA illuminato permette un preciso controllo dei segnali ricevuti e dell'efficenza del trasmettitore. E infine, le luci di ricezione e trasmissione non lasciano nessun dubbio sul funzionamento del PACE 123

# PACE 100 S

6 canali - 5 watts.

SEMICONDUTTORI: 16 transistori - 10 diodi

SENSIBILITA': 0,5 μV per 10 dB rapporto segnale disturbo

ALIMENTAZIONE: 12 V c.c. DIMENSIONI: cm. 12 x 3 x 16



# PACE GMV-13

12 canali - 10 watts - 1 watts FREQUENZA: da 135 MHz a 172 MHz ANTENNA: 50 OHMS + SENSIBILITA': 1  $\mu$ V (20 dB) N.Q. SEMICONDUTTORI: 29 TR, 3 FET, 21 C 10 diodi

ALIMENTAZIONE: 13,8 V - REIEZIONE: canali adiacenti - 50 dB.

# PACE SSB

23 canali AM - 46 SSB - EMISSIONE USB - LSB
AM5 watts - SSB 15 watts PEP - MODULAZIONE: 100 %
S/RF INDICATOR METER - ALIMENTAZIONE: 12 V C.C.
SOPPRESSIONE DELLA PORTANTE: SSB/40 dB
SOPPRESSIONE DELLA BANDA LATERALE INDESIDERATA: SSB/4P dB
FILTRO SSB: 7,8 MHz tipo lattice a cristallo
SELETTIVITA: SSB 2,1 kHz a 6 dB - 5,5 kHz a 50 dB
AM 2,5 kHz a 6 dB - 20 kHz a 40 dB





# TESTER UNIVERSALE PER CB

Strumento combinato per effettuare tutte le misure necessarie al buon funzionamento della stazione.

IL TESTER COMPRENDE: 1) VATTMETRO: 0-5 watt - 2) ROSMETRO: 1:1-1-3

3) PERCENTUALE DI MODULAZIONE: 0-100% - 4) MISURATORE DI CAMPO 5) OSCILLATORE per la banda dei 27 MHz incorporato: uscita 300 mV

6) PROVA QUARZI - 7) OSCILLATORE BASSA FREQUENZA 1000 Hz

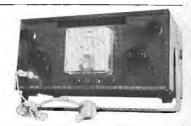
8) CARICO FITTIZIO INCORPORATO: 5 watt max

# MISURATORE COMBINATO DI ONDE STAZIONARIE: 1/1-1/3

VOLTMETRO: due scale da 0-5 0-50 PERCENTUALE DI MODULAZIONE: 0-100% FILTRO: TVI incorporato: 55 MHz

Il misuratore è inoltre fornito di uno speciale circuito con un indicatore LUMINOSO che si accende quando l'apparecchio

va in trasmissione;





# ROSMETRO VOLTMETRO COMBINATI

Potenza 0-5 0-50 Watt. ONDE STAZIONARIE: 1/1 - 1/3



ROSMETRO E MISURATORE DI CAMPO COMBINATI

# **GENERAL Röhren**

# via Vespucci, 2 - 37100 VERONA - tel. 43.051

# Transistori e valvole di alta qualità a prezzi fortemente competitivi.

Ritagliate e incollate su cartolina postale uno dei buoni offerta speciali, precisando nel retro della medesima il vostro indirizzo in stampatello completo di CAP, riceverete pure il listino prezzi e relativi sconti netti.

La GENERAL Röhren pratica i prezzi più bassi nell'area del M.E.C.

Spett. GENERAL

Spedite al mio indirizzo i seguenti transistori:

n. 10 - BC 108 n. 10 - BC 148 n. 4 - AC 187 K n. 4 - AC 188 K n. 10 - BC 208 n. 10 - AC 184 n. 10 - AC 141 n. 10 - AC 142 n. 10 - AF 126 n. 10 - AF 200 n. 10 - AC 163 n. 10 - 1 N 4005 (BY 127) n. 2 - 2 N 3055 Totale 110 pezzi

con relativo raccoglitore componibile con 12 cassetti e tabella equivalenza transistors

IN OFFERTA SPECIALE AL PREZZO COMPLESSIVO DI LIRE 12.000 (più spese postali)

Timbro e firma

Spett.le

GENERAL **ELEKTRONENRÖHREN** 

**37100 VERONA** 

via Vespucci, 2



GENERAL Röhren - prodotti d'avanguardia - primi per qualità e prezzo

Spett. GENERAL

Spedite al mio indirizzo i seguenti tubi elettronici:

2 - PCL 82 1 - PC 86 2 - PCF 80 2 - PY 1 - PC 88 2 - PCL 84 88 1 - ECC 82 2 - PCL 805 2 - DY 802 2 - PCL 86 2 - PL 504 1 - ECL 82

(Prezzo di listino delle 20 valvole Lire 54.600)

AL PREZZO ECCEZIONALE DI LIRE 10.000 (più spese postali).

Spett.le

GENERAL **ELEKTRONENRÖHREN** 

Timbro e firma

37100 VERONA via Vespucci, 2

Evasione degli ordini giornalmente. Spedizione in contrassegno urgente per tutti i Paesi del M.E.C. Cerchiamo Concessionari e Rappresentanti per tutte le città d'Italia.

- cq elettronica - agosto 1972 -

1017

# La ELETTRO NORD ITALIANA offre in questo mese:

11B - 11C - 112 -	CARICABATTERI CARICABATTERI SERIE TRE TEL	E aliment, 220 V E aliment, 220 V AIETTI (Philips)	uscite 6-12 V 2 uscite 6-12-24 per frequenza	2 A attacchi mors V 4 A, attacchi modulata adatta	etti e lampada spia . morsetti e lampada spia bili per i 144 - ISTRUZIC	L L NI e	8.900+	800	5.5.
112C - 151F - 151FK - 151FK - 151FC - 151FD - 151FZ - 151FZ - 153G - 153H -	schema per modi TELALETTO per AMPLIFICATORE AMPLIFICATORE AMPLIFICATORE AMPLIFICATORE AMPLIFICATORE AMPLIFICATORE 30 + 30 W COME GIRADISCHI sen GIRADISCHI per GIRADISCHI per	fice : ricezione filodiffus  ultralineare Olive  stereo 6+6 W it  6 W - come il p  20 W - ALIMEN  12+12 W - ALI  30 W - ALIMENT  IL PRECEDENTE  niferofessionale BSR moters.	ione senza basti aliment. 9/ ngr. plezo o crecedente in v. T. 40 V - usci MENT. 18 V - 40 V - ingre IN VERSIONE mod. C116 c d. C117 cambi	sa frequenza 12 V ingresso 27 eramica uscita 8 ersione mono ta su 8 ohm versione stereo sso piezo o ceram STEREO andischi automatice	0 kohm - uscita 2 W su 4 cohm	L L L L	5.000+ 2.000+ 12.000+ 5.000+	500 s.s. s.s. s.s. s.s. s.s.	S.S. S.S.
	0,4 A attacchi a SERIE TRE AL1	richiesta secondo r TOPARLANTI per	narche comblessivi 30	W. Woofer dia	m, 270 middle 160 Tweete	L	·		
158A - 158D - 158E - 158M - 158M - 158P - 158Q - 166A - 166B - 185B -	con relativi scher TRASFORMATOR TRASFORMATOR TRASFORMATOR TRASFORMATOR TRASFORMATOR TRASFORMATOR TRASFORMATOR TRASFORMATOR KIT per circuiti s KIT come sopra CASSETTA MAN CASSETTA MAN SINTONIZZATOR	ni e filtri campo di RE entrata 220 V u Stampati, completo ma con 20 PIASTR GIANASTRI alta qu GIANASTRI alta qu GIANASTRI u come : RE AM-FM uscita :	frequenza 40 i scita 9 oppure scita 6-12-18- sle uscita 10 scite 6-9-15-18 scita 12 V 5 A 220 V uscite 2- suscita 6-12-24 di 10 piastre, i E più una In alità da 60 mir sopra da 90 m segnale rivelato	8.000 Hz 12 oppure 24 V 24 V 0,5 A (6+ 10 V 0,7 A -24-30 V 2 A V 1,5 A 0+20 V 5 A + V 10 A nchiostro, acidi e vetronite e vasch uti L. 650, 5 per in. L. 1.000, 5 , senza bossa tre	0,4 A : : : : :	L L L L L L L L L L L L L L L L L L L	700+ 1.100+ 1.000+ 3.000+ 3.000+ 5.000+ 1.800+ 1.800+	5.5. 5.5. 5.5. 5.5. 5.5. 5.5. 5.5.	S.S.
157a -	plù antenna sti RELAIS tipo (51	lo EMENS) PR 15 due	contatti scamb	io. portata due À	. Tensione a rischiesta da 1 a	jov. Ľ	. 6.000+ . 1.400+	5.5.	
157b - 188c -	- Come sopra ma - CAPSULA piezo - CAPSULA MAGN	con quattro contat: dim. 20 x 20 mm JETODINAMICA mi	ti scambio . e varie misure niatura dimensi	. Nuova L. 800	occasione x 8 mm. Nuove L. 1.800 occ cm L. 60 el cm lineare a 30 V. 2,5 A. max. Con	L	. 400+	S.S.	
360 -	KIT completo al lazione di correi	imentatore stabilizz nte, autoprotetto c	ato con un 72 ompreso trasfoi	3 variabile da 7 matore e schemi	a 30 V. 2,5 A. max. Con		. 9.500+	5.5.	
<b>360a -</b> 366A -	Come sopra già i KIT per contato	re decadico, conten	ente: una Deca	de SN7490, una	decodifica 5N7441, una valv	ola Nixie (	. <b>12.000</b> + GR10M pi	ù	
406 - 408eee	ACCENSIONE ele AUTORADIO mo connette contem	poraneamente alim	capacitiva facil o di supporto entazione e s	issima applicazior che lo rende es	ne racchiusa in scatota blinda straibile l'innesto di uno sp a praticità AM-FM alimente	ta . L notto zione	. 4.500+ . 21.000+	8.5.	
800A -	Idem come sop	ita con schermatura ra ma con solo ntegrati 14/16 pie GN4 con zoccol tipo GN6	AM edini o				. 2.500+	\$.8. S.S. S.S.	
			ALT	OPARLANTI PER	HF				
156h - 156l - 156l - 156n - 156o - 156p - 156g -	320 270 270 210 210 240 x 180	Frequenza 40/8000 50/7500 55/9000 60/8000 65/10000 50/9000 100/12000	Risp. 55 60 65 70 80 75 70	Watt 30 25 15 15 10 10	Tipo Woofer bicon. Woofer norm. Woofer bicon. Woofer norm. Woofer bicon. Woofer norm. Middle ellitt. Middle norm.	L L L L L	. 4.800+ . 3.800+ . 2.500+ . 2.000+ . 2.500+	1300 1000 1000 700 700	\$,\$. \$.\$. \$.\$. \$.\$. \$.\$.
156s - 156r -	210	180/14000 180/13000	110 160	10	Middle bicon. Middle norm.	է	. 2.500+ . 1.500+	700	5.5.
			T	WEETER BLINDA	TI				
156t - 156u - 156v -	100	2000/20000 1500/19000 1000/17500		15 12 8	Cono esponenz. Cono bloccato Cono bloccato	r r	. 1.500+	500	S.S.
			SOSPE	NSIONE PNEUM	ATICA				
156xa 156xc 156xd	125 200 250	40/18000 35/6000 20/6000	40 38 25	10 16 20	Pneumatico Pneumatico Pneumatico	և <b>Լ</b> <b>Ն</b>		700 700 1000	5.5. 5.5. 5.5.

# ATTENZIONE!!

Questo mese prezzi speciali sui nostri CIRCUITI INTEGRATI e vari SEMICONDUTTORI.

# CONDIZIONI GENERALI di VENDITA della ELETTRO NORD ITALIANA

AVVERTENZA - Per semplificare ed accelerare l'evasione degli ordini, si prega di citare II N. ed II titolo della rivista cui si riferiscone gli oggetti richiesti rilevati dalla rivista stessa. - SCRIVERE CHIARO (possibilmente in STAMPATELLO) nome e indirizzo del Committente, città e N. di codice postale anche nel corpo della lettera.

OGNI SPEDIZIONE viene effettuata dietro invio ANTICIPATO, a mezzo assegno bancerio o vaglia postale, dell'importo totale del pezzi ordinati, più le spesa postali de calcolarsi in base a L. 400 II minimo pr. C.S.V. e L. 500/600 per pacchi postali. Anche in caso di PAGAMENTO IN CONTRASSEGNO, occorre anticipare, non meno di L. 2.000 (sia pure in francobolli) tanendo però presente che le spesa di spedizione aumentano da L. 300 a L. 500 per diritti postali di assegno.

RICORDARSI che non si accettano ordinazioni per importi inferiori a L. 3.000 oltre alle spese di spedizione.

# ELETTRO NORD ITALIANA - 20136 MILANO - Via Bocconi, 9 - Telefono 58.99.21

Tipo Prezzo	Tipo Prezzo	Tipo Prezzo	Tipo Prezzo	Tipo Prezzo	DIODI RIVELAZIONE	
AC107 250 AC122 250	AF239 500 AF240 550	BC283 300 BC286 350	BF390 500 BFY46 500	P397 350 SFT358 350	o commutazione L. 50 cad. OA5 - OA47 - OA85 - OA90	
AC125 200 AC126 200	AF251 400 AFZ12 350	BC287 350 BC288 500	BFY50 500 BFY51 500	1W8544 400 1W8907 250	OA95 - OA161 - AA113 - AAZ	
AC127 200 AC128 200	AL100 1200 AL102 1200	BC297 300 BC298 300	BFY52 500 BFY55 500	1W8916 350 2G396 250	DIODI ZENER tensione a richiesta	
AC132 200 AC134 200	ASY26 300 ASY27 300	BC300 650	BFY56 300	2N174 900	da 400 mW 2	00 00
AC135 200	ASY77 350	BC302 350	BFY57 500 BFY63 500	2N398 400 2N404A 250	da 4 W 7	00
AC136 200 AC137 200	ASY80 400 ASZ15 800 ASZ16 800	BC303 350 BC304 400	BFY64 400 BFY67 550	2N696 400 2N697 400	da 10 W 10 DIODI DI POTENZA	00
AC138 200 AC139 200	ASZ17 800	BC317 200 BC318 200	BFX18 350 BFX30 550	2N706 250 2N707 250	Tipo Volt A. Li	re 80
AC141 200 AC141K 300	ASZ18 800 AU106 1500	BC340 400 BC341 400	BFX31 400 BFX35 400	2N708 250 2N709 300	1N3491 60 30 7	00
AC142 200 AC142K 300	AU107 1000 AU108 1000	BC360 600 BC361 550	BFX38 400 BFX39 400	2N914 250 2N915 300	25705 7 <b>2</b> 25 6	00 50
AC154 200 AC157 200	AU110 1400 AU111 1400	BCY58 350 BCY59 350	BFX40 500 BFX41 500	2N918 250 2N1305 400	1N2155 100 30 8	00
AC165 200 AC168 200	AU112 1500 AUY37 1400	BCY65 350 BD111 900	BFX48 350 BFX68A 500	2N1671A 1500 2N1711 250	AY103K 200 3 4	50 50
AC172 250 AC175K 300	BC107A 180 BC107B 180	BD112 900 BD113 900	BFX69A 500 BFX73 300	2N2063A 950		00 50
AC176 200 AC176K 350	BC108 180 BC109 180	BD115 700 BD116 900	BFX74A 350	2N2137 1000 2N2141A 1200		50 30
AC178K 300 AC179K 300	BC113 180 BC114 180	BD117 900 BD118 900	BFX84 450 BFX85 450	2N2192 600 2N2285 1100	1N1698 1000 1 2	50 00
AC180 200	BC115 200	BD120 1000	BFX87 600 BFX88 550	2N2297 600 2N2368 250		00
AC180K 300 AC181 200	BC116 200 BC118 200	BD130 850 BD141 1500	BFX92A 300 BFX93A 300	2N2405 450 2N2423 1100	Tipo Volt A. Li	re 00
AC181K 300 AC183 200	BC119 500 BC120 500	BD142 900 BD162 500	BFX96 400 BFX97 400	2N2501 300 2N2529 300	TIC226D 400 8 18	00
AC184 200 AC184K 300	BC125 300 BC126 300	BD163 500 BDY10 1200	BFW63 350 BSY30 400	2N2696 300 2N2800 550	PONTI AL SILICIO	00
AC185 200 AC185K 300	BC138 350 BC139 350	BDY11 1200 BDY17 1300	BSY38 350 BSY39 250	2N2863 600	30 400 2	re 50
AC187 200 AC187K 300	BC140 350 BC141 350	BDY18 2200 BDY19 2700	BSY40 400 BSY81 350	2N2868 350 2N2904A 450		50 50
AC188 200 AC188K 300	BC142 350 BC143 400	BDY20 1300 BFI59 500	BSY82 350 BSY83 450	2N2905A 500 2N2906A 350		00 50
AC191 200 AC192 200	BC144 350 BC145 350	BF167 350 BF173 300	BSY84 450	2N3053 600 2N3054 700	40 3000 12	50 00
AC193 200 AC193K 300	BC147 200 BC148 200	BF177 400 BF178 450	BSY87 450	2N3055 650 2N3081 650	250 1000 7	00
AC194 200 AC194K 300	BC149 200 BC153 250	BF179 500 BF180 600	BSY88 450 BSX22 450	2N3442 2000 2N3502 400	400 1500 10	00
AD130 700 AD139 700	BC154 300	BF181 600	BSX26 300 BSX27 300	2N3506 550 2N3713 1500	CIRCUITI INTEGRATI	00
AD142 600	BC157 250 BC158 250	BF184 500 BF185 500	BSX29 400 BSX30 500	2N4030 550 2N4347 1800	CA3048 36	re 00
AD143 600 AD149 600	BC159 300 BC160 650	BF194 300 BF195 300	BSX35 350 BSX38 350	2N5043 600	CA3055 30	00
AD161 350 AD162 350	BC161 600 BC167 200	BF196 350 BF197 350	BSX40 550 BSX41 600	FEET 2N3819 450	SN7274 12 SN7400 2	00 50
AD166 1800 AD167 1800	BC168 200 BC169 200	BF198 400 BF199 400	BU100 1600 BU103 1600	2N5248 700	SN7402 2	50 50
AD262 500 AF102 400	BC177 250 BC178 250	BF200 400 BF207 400	BU104 1600 BU120 1900	BF320 1200	SN7413 4	00 5 <b>0</b>
AF106 300 AF109 300	BC179 250 BC192 400	BF222 400 BF223 450	BUY18 1800 BUY46 1200	MOSFET TAA320 850	SN7430 2	5 <b>0</b> 00
AF114 300 AF115 300	BC204 200 BC205 200	BF233 300 BF234 300	BUY110 1000	MEM564 1500 MEM571 1500	SN7441 10 SN7443 18	00
AF116 300 AF117 300	BC207 200 BC208 200	BF235 300 BF239 600	OC72N 200	3N128 1500 3N140 1600	SN7444 18	00
AF118 400 AF121 300	BC209 200 BC210 200	BF254 400 BF260 500	OC74 200 OC75N 200	บทเดเบท-	SN7451 7	00
AF124 300 AF125 500	BC211 350 BC215 300	BF261 500 BF287 500	OC76N 200 OC77N 200	<b>ZIONE</b> 2N2646 700		00
AF126 300 AF127 300	BC250 350 BC260 350	BF288 400	OC170 300	2N4870 700 2N4871 700	SN7490 Decade 7	00 0 <b>0</b>
AF134 300	BC261 350	BF302 400	OC171 300	DIAC 600	SN7493 7	00 00
AF139 350 AF164 200	BC262 350 BC263 350	BF303 400 BF304 400		NTROLLATI		50
AF165 200 AF166 200	BC267 200 BC268 200	BF305 400 BF311 400	2N4443 40	0 8 1500	SN74154 3.3 SN76131 18	
AF170 200 AF172 200	BC269 200 BC270 200	BF329 350 BF330 400	2N4444 600 BTX57 600	0 8 2000		00
AF200 300 AF201 300	BC271 300 BC272 300	BF332 300 BF333 300	CS5L 800 CS2-12 1200		TAA300 10 TAA310 10	00
Tipo MH:	TRANSI z Wpi Conten.	<b>ISTORI PER USI S</b> Lire   Tipo	PECIAL! MHz Wpi	Conten. Lire		00
BFX17 25 BFX89 120	0 5 TO5	1000 2N2848 1500 2N3300	250 5 250 5	TO5 1000 TO5 1000	TAA435 18	00
BFW16 120 BFW30 1600	0 4 TO39	2000 2N3375 2500 2N3866	500 11	MD14 5800 TO5 1500	TAA611B 10	00
BFY90 1000 PT3501 176	1,1 TO72	2000 2N4427 2000 2N4428	175 3,5	TO39 1500 TO39 3900	TAA700 20 TAA775 15	50
PT3535 470	3,5 TO39	5600 2N4429	1000 5	MT59 6900	μΑ703 13	00 00
1W9974 250 2N559P 250		1000 2N4430 10000 2N5642	250 30	MT66 13000 MT72 12500	$\mu A723 = L123$ 10	00
1		2N5643	250 5 <b>0</b>	MT72 25000	μΑ741 6	00

ATTENZIONE: richiedeteci qualsiasi tipo di semiconduttore, manderemo originale o equivalente con dati identici. Rispondiamo di qualsiasi insoddisfazione al riguardo.

PER QUANTITATIVI. INTERPELLATECI!

# Signal di ANGELO MONTAGNANI Aperto al pubblico tutti i giorni sabato compreso ore 9 - 12,30 15 - 19,30

57100 LIVORNO - Via Mentana, 44 - Tel. 27.218 - Cas. Post. 655 - c/c P.T. 22/8238



BC603 - Frequenza da 20 a 28 Mc. Funzionante a 12 V L. 15.000 + 3.000 imballo e porto

> Funzionante in AC L. 20.000 + 3.000 imballo e porto

BC683 - Frequenza da 27 a 39 Mc - Funzionante a 12 V.

L. 20.000+3.000 imballo e porto

Funzionante in AC L. 27.000 + 3.000 imballo e porto

L. 8.500+1.000 imballo e porto Alimentatore AC



# **RADIO RECEIVER BC 312**

Funzionanti originalmente con dinamotor 12 V - 2,7 A DC, e alimentazione in corrente alternata 110 V fino a 220 V AC.

Prezzo: L. 50.000 funzionante a 12 V DC L. 60.000 funzionante a 220 V AC L. 70.000 funzionante a 220 V AC

+ media a cristallo. Per imballo e porto L. 5.000.

Ricevitori professionali a 9 valvole, che coprono in continuazione N. 6 gamme d'onda, da 1.500 a 18.000 Kc/s.

Gamma A 1.500 a 3.000 Kc/s=m 200 -100

B 3.000 a 5.000 Kc/s=m 100 C 5.000 a 8.000 Kc/s=m 60 - 60 - 37,5

D 8.000 a 11.000 Kc/s=m 37,5 - 27,272 E 11.000 a 14.000 Kc/s=m 27,272-21,428 F 14.000 a 18.000 Kc/s=m 21,428- 16,666

N. 9 valvole che impiegano i ricevitori: 2 stadi amplificatori RF 6K7 6C5

Oscillatore 6L7 Miscelatrice 2 stadi MF 6K7 Rivelatrice, AVC, AF

6C5 Finale 6F6

Ottimi ricevitori per le gamme radiantistiche degli 80, 40 e 20 metri. I suddetti ricevitori sono completi di valvole e di alimentazione e vengono venduti in 2 versioni:

Altoparlante originale LS-3

Corredato del cordone di connessione al BC312. Prezzo: L. 5.000 +1.000 i. p.

Consegna entro 10 giorni dal ricevimento ordine.

## Disponiamo BC314 funzionanti in AC e DC



# ATTENZIONE: REGALIAMO UN BUONO PREMIO DA L. 10.000

Tutti gli acquirenti del nostro Listino Generale il cui prezzo è di L. 1.000 compreso la spedizione stampe R., troveranno, in detto Listino, un **buono premio di L. 10.000** (diconsi diecimilalire) da poter spendere scegliendo fra tutti i materiali elencati nel Listino stesso senza alcuna limitazione.

# Si prega di attenersi a quanto sono le loro norme di Omaggio

N.B. - Abbinare ad ogni ordine il buono omaggio per ricevere detto premio di L. 10.000.

# Listino generale 1971-1972, corredato di tutto il materiale disponibile.

E' un listino SURPLUS comprendente RX-TX professionali, radiotelefoni e tante altre apparecchiature e componenti. Dispone anche di descrizione del BC312 con schemi e illustrazioni. Il prezzo di detto Listino è di L. 1.000, spedizione a mezzo stampa raccomandata compresa. Tale importo potrà essere inviato a mezzo vaglia postale, assegno circolare o con versamento sul c/c P.T. 22-8238 oppure anche in francobolli correnti. La somma di L. 1.000 viene resa con l'acquisto di un minimo di L. 10.000 in poi di materiale elencato in detto Listino. Per ottenere detto rimborso basta staccare il lato di chiusura della busta e allegarlo all'ordine.

# Signal di ANGELO MONTAGNANI Aperto al pubblico tutti i giorni sabato compreso ore 9 · 12.30 15 · 19.30

57100 LIVORNO - Via Mentana, 44 - Tel. 27.218 - Cas. Post. 655 - c/c P.T. 22/8238

# Tx BC 191

- Frequenza variabile suddivisa in 3 gamme d'onda Impiega 4 valvole tipo VT4C-211 e 1 tipo 10
- Potenza in uscita antenna 50 W in fonia Potenza in uscita antenna 75 W in grafia

E' corredato dei cassetti sintonia suddivisi:

- 1 cassetto TU5 Frequenza variabile 1500-3000 Kc (gamma intera del mare)
- 1 cassetto TU6 Frequenza variabile 3000-4500 Kc (gamma per 80 metri)
- 1 cassetto TU8 Frequenza variabile 6200-7700 Kc (gamma intera 40 metri)

1 Microfono originale a carbone tipo T17

Cavi di alimentazione, istruzioni per uso e schema.

Può funzionare anche in corrente continua a 12 V adatto per natanti (freguenza mare 1500-3000 Kc).

Trasmettitore BC 191 funzionante a modulazione di ampiezza variabile



Oppure in corrente alternata fino a 220 V con il suo alimentatore originale RA34-J corredato di valvole e valvole di scorta.



Viene venduto in due versioni:

- 1) Solo per la gamma mare, corredato di un cassetto di sintonia, Dynamotor, cavi di alimenta-L. 110.000 + 20.000 per imballo e porto. zione batteria e per l'apparato
- 2) Funzionante in corrente alternata fino a 220 V con alimentatore RA34-J e corredato di cavi L. 150.000 + 25.000 per imballo e porto. più tre cassetti, prezzo speciale

Ogni apparato viene spedito in 3 cassette di legno.



# Linea 144 Mc. telai premontati professionali AM/FM

RETE 220 V ca. **E** RETE 220 V ca. ALIMENIAZIONE GENERALE RETE NOV.EL. - via Cuneo, 3 - MILANO E.P.E. - via dell'Artigliere, 17 - PALERMO LYSTON - via Gregorio VII, 428 - ROMA REFIT - via Nazionale, 67 - ROMA TELSTAR - via Gioberti, 37-D - TORINO ALTOPAR. 8 C. /OLMETRO.AMPEROMETRO autoprotetto autoprotetto MINIX 2 MINIX D DIGITALE L. 24.000 ANT. SINTONIA CONTINUA SENSIBILITA' 0.5 I'V 2 W BF 2 A RX 144 A/TS 2 A 1+12V 1A L. 24.000 Punti vendita +12 V **+ 12 V** DIPOLO/MOBILE G VERSO STADI AMPLIFICATORI RF. QUARZI 72 MC. L. 3.000 N.B. Sono in vendita sia le linee complete RT da 2-10-20 W RF sia i singoli componenti Si accettano ordini telefonici (0183-45907) · Corrispondenza C.P. 234 · IMPERIA · Listini L. 150 in francobolli. L. 6.500 4/9 ELEMENTI AF 2BT L. 6.500 DIRETTIVA YAGI . 5.000 TIN ANTENNA DIRETTAMENTE . 2.000 RELE 1,5 A + 12 V 0.5 A ANT. + 12 V YAGI O DIPOLO/MOBILE L. 3.000/10.500 TX 144 A/TS 10 W RF. L. 3.000/10.500 TX 144 A/T 35.000 QUARZIERA 6/23 canali QUARZIERA 144 MC.. 6/23 canali 2,5 W RF 18.000 0,02 A 12 V. 2 A. 12 V RELE TX 144 A/TM 2,5 W RF 12 V 1 A L. 24.000 ECCITATORE FM ± 5 15 Kc USCITA REGOLABILE 0.1 W ⋅ 2 W RF CON MODULATORE ± 15 Kc MODULATORE FASE MODULATORE 10 W E RELE AM FM = 5 Kc FM ± 5/ ±15 Kc L. 14.500 MODULATORE Ā L. 5.000 CHIAMATA L. 1.000 5.000 NOTA DI + 12 V 1 A F M 1 2 W PREAMPLIF. PREAMPLIF. 3.000/10.500 L. 2.500 QUARZIERA 6/23 canali 3.000/10.500 QUARZIERA 6/23 canali 2.000 2.000 PIEZO m K PIEZO ۳ ۲



APPUNTAMENTO AL NS. STAND ALLA FIERA DI MANTOVA



COSTRUZIONI ELETTRONICHE - IMPERIA - C. P. 234 - TEL. 0183/45907

# FANTINI

# **ELETTRONICA**

Via Fossolo, 38 c/d - 40137 Bologna C.C.P. N. 8/2289 - Telef. 34.14.94

# **MATERIALE NUOVO**

\$28388 L 80 AC188 L 190 BC288 L 1 190 BC288 L 1 190 BC288 L 190 BC288 L 190 AC188 L 190 BC288 L 190 AC188 L 190 BC288 L 190 BC288 L 190 BC288 L 190 AC188 L 190 BC288 L 190	IVIA I ENIALE	140040
262588 L. 80 AC138 L. 180 BC148 L. 190 BC148 L. 120 In print 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1 1	TRANSITOR	CONDENSATORI POLIESTERI ICEL
\$888		1 nF / 1000 V L. 18   0,1 μF / 630 V L. 38
\$28388 L 58 AC163 L 159 BC209A L 110 BC209A		1 nF / 1500 V L. 24   0,1 µF / 1000 V L. 46
28/388 L. 80 AC192 L. 150 BC238B L. 150 AC192 L. 150 AC1		1 nF / 3000 V L. 34   0,1 μF / 1500 V L. 58
SPT226		2,5 nF / 2000 V L. 36   0,47 μF / 630 V L. 108
SPT228 L. 80 AF148 L. 200 BF173 L. 280 SPT288 L. 201 AF242 L. 201 BF173 L. 200 OLT 1		
Self-right   1. 80		
2		0.01 uE / 400 V 1 20 1 uE / 630 V 1 490
28/11/11 L. 220   AFA022   L. 250   W9807 L. 150   OC167 L. 150   OC17 L.		0.01 µF / 600 V L. 24   2 µF / 160 V L. 116
\$\$ \$25		0,01 μF / 1000 V L. 28   3 μF / 160 V L. 132
6571 L. 70 BC10976 L. 180 OC169 L. 180 OC179 L. 180 OC179 L. 180 BC10976 L. 180 OC179 L. 180 BC10976 L. 180 OC179 L. 180 BC10976 L. 180 OC1876 L. 180 ST6120 L. 190 BT5C120 L. 190 BT5C12		0,015 μF / 1000 V L. 29   3,9 μF / 160 V L. 152
AC182		
AD161 - AD162 in copple sel.   a copple     800   AD161		
CANDENNSATOR  POLITE REPORT   CANDENNSATOR  POLITE RESPONSATOR  POLITE REPORT   CANDENNSATOR  POLITE RESPONSATOR  POLITE POLITE RESPONSATOR  POLITE POLITE RESPONSATOR  POLITE POLITE RESPONSATOR  POLITE PO		
Sezione 0.127 Datwyler giallo in rocchetti dam 100 L 1.200 Dissection 1. 109 B390C100 L 1. 300 B129C2275 L 1. 500 B129C2275 L 1. 500 B129C2275 L 1. 500 B129C275 L 1. 500 B12		tensioni di 160 V - 250 V - 400 V - 630 V - 1000 V.
BISSC/20 L	PONTI RADDRIZZATORI E DIODI	CAVETTO IN TRECCIA DI RAME RIVESTITO IN PVC
Sezione 0, 22 stagnato, arrancio e griglo su rocchetti da m 200 sezione 1,6 stagnato parancio e griglo su rocchetti da m 200 sezione 1,6 stagnato, gialio, arancio, su rocchetti da m 200 sezione 1,6 stagnato rosso e bieu su rocchetti da m 200 sezione		Sezione 0,127 Datwyler giallo in rocchetti da m 100 L. 1.200
Basociolo L. 300   Basociolo L. 300   OA95   L. 45   Estascizo L. 150   Boscoso D. 250   OA202   L. 100   Estascizo L. 150   Bitancizo D. 100   Estascizo L. 150   Bitancizo D. 100   Ditancizo D. 100		Sezione 0,22 stagnato, arancio e grigio su rocchetti da
E325C73		
ESSOCION   E. 1880   BAY7   L. 35   BS104   L. 300   EMS04   L. 100   BY126   L. 160   BY127   BY	E125C275 L. 160 B120C2200 L. 600 1N547 L. 100	L. 5.600
Litronic Data 33 - indicatori a segmenti all'Arseniuro di Galito, 3 cifre da 0 a 9 con punto decimale, d.im. mm 10x15 L. 8:200 INTEGRATO MOTOROLA MC845P (flip-flop) L. 355 INTEGRATO MOTOROLA MC845P (flip-flop) L. 305 INTEGRATO MOTOROLA MC852P (dopplo flip-flop) L. 305 INTEGRATORO MC852P (dopplo flip-flop) L	E250C180 L. 180 BAY71 L. 35 BB104 L. 300	L. 4.800
ANTENNE DRI A 34 - Indicatori a segment all Arseniuro di Gallio, 3 cifre da 0 a 9 con punto decimale, dim. mi Doxto INTEGRATO MOTOROLA MC845P (flip-flop) L. 400    ALETTE per AC128 o simili L. 25    MIZ23 - REGOLATORE DI TENSIONE tipo µA723 L. 1,200    TRIAC GBS 466E - 400 V / 6 A		Sezione 1,6 stagnato nero, su rocchetti da m 800 L. 12.800
INTEGRATO MOTOROLA MC845P (flip-flop)   L. 8i.200		
Note		
INTERRATO MOTOROLA MCGS2P (dopplo flip-flop)		Verticale AVI L. 13.500
ALETTE per AC128 o simili		CAVO COASSIALE RG8/U al metro L. 250
MILT23 - REGOLATORE DI TENSIONE tipo μA723 L. 1.200		INTERRUTTORI MOLVENO da Incastro - tasto bianco L. 100
TRIAC GBS 466E - 400 V / 5 A		TRASFORMATORI pilota per Single Ended L. 230
TRASFORMATOR   IN FERRITE OLLA,		
50 V / 1 A		
TRASFORMATORE		
200 V / 1 A		
300 \ / 1.3 A		
100 V / 2,2 A L. 450  300 V / 8 A L. 1000 V / 16 A L. 400 AUTODIODI BYY21 L. 400 ALFITE fissaggio L. 140 L. 500 MULTITESTER TS-60R - 1000 Ω/V - 3 portate Vcc - 3 portate Vcc - 3 portate Vcc - 3 portate Vcc - 2 portate in corrente - 1 portata ohmmetrica. Complete di puntall e pila L. 4.800 CONDENSATORI PIN-UP al Tantalio 0,4 μF/40 V L. 56 CONDENSATORI PIN-UP al Tantalio 0,4 μF/40 V L. 56 CONDENSATORI PIN-UP al Tantalio 0,4 μF/40 V L. 18 1.2 nF / 250 V L. 18 1.2 nF / 250 V L. 18 1.2 nF / 250 V L. 18 0.022 μF / 250 V L. 18 0.047 μF / 250 V L. 20 0.022 μF / 250 V L. 30 0.022 μF / 250 V L. 30 0.047 μF / 630 V L. 30 0.022 μF / 250 V L. 30 0.047 μF / 630 V L. 30 0.022 μF / 250 V L. 30 0.047 μF / 630 V L. 30 0.022 μF / 250 V L. 30 0.047 μF / 500 V L. 44 0.033 μF / 250 V L. 30 0.047 μF / 500 V L. 44 0.082 μF / 250 V L. 30 0.047 μF / 630 V L. 30 0.022 μF / 250 V L. 30 0.047 μF / 630 V L. 30 0.022 μF / 250 V L. 30 0.047 μF / 630 V L. 30 0.022 μF / 250 V L. 30 0.042 μF / 250 V L. 30 0.042 μF / 500 V L. 30 0.042 μF / 250 V L. 30 0.042 μF / 350 V L. 30 0.042 μF / 350 V L. 30 0.042 μF / 350 V L. 30	300 V / 1,3 A L, 420   200 V / 8 A L. 850	
SCR12T4 - 100 V - 1,6 A L	100 V / 2,2 A L. 450   300 V / 8 A L. 950	
SCR CSSL (800V - 10A) L. 2.000 AUTODIODI BYY21 L. 400 ALETTE fissaggio L. 140 PIASTRE alettate 70 x 120 mm per 4 autodiodi L. 300 MULTITESTER TS-60R - 1000 Ω/V - 3 portate Vcc - 3 portate Vac - 2 portate in corrente - 1 portata ohmmetrica. Completo di puntali e pila L. 4.800 CONDENSATORI per Timer 1000 μ / 70-80 Vcc L. 100 CONDENSATORI PIN-UP al Tantalio 0.4 μF/40 V L. 56 CONDENSATORI PIN-UP al Tantalio 0.4 μF/40 V L. 56 CONDENSATORI PIN-UP al Tantalio 0.4 μF/40 V L. 56 CON 1.2 pi / 250 V L. 18	200 V / 2,2 A L. 510   400 V / 8 A L.1.000	
SCR CSSL (800V - 10A)   L. 2.000   AUTODIODI BYY21   L. 400   L. 400   L. 500	SCR12T4 - 100 V - 1,6 A L. 400   CA3013 L. 1.200	
AUTODIODI BYV21 L. 400 ZENER 10 W/5,6 V L. 500	SCR CS5L (800V - 10A) L. 2.000 ZENER 400 mW L. 150	
ALETTE fissaggio L. 140	AUTODIODI BYY21 L. 400 ZENER 10 W/5 6 V	
Plastre alettate 70 x 120 mm per 4 autododi		
MULTITESTER TS-60R - 1000 Ω/V - 3 portate Vcc - 3 portate Vac - 2 portate in corrente - 1 portata ohmmetrica. Completo di puntall e pila  CONDENSATORI per Timer 1000 μ / 70-80 Vcc	PIASTRE alettate 70 x 120 mm per 4 autodiodi L. 300	250 V = 1.2 A = 6 VA
Vac - 2   portate in corrente - 1   portate ohmmetrica. Complete of ipuntall e pila   L, 4.800		250 V - 1,2 A - 0 VA E. 1.500
CONDENSATORI per Timer 1000 μ / 70-80 Vcc	Vac - 2 portate in corrente - 1 portata ohmmetrica. Com-	ELETTROLITICI A BASSA TENSIONE
CONDENSATORI PIN-UP al Tantalio 0,4 μF/40 V L. 56  CONDENSATORI POLIESTERI ARCO  Con terminali assiali   In resina epoxi per c.s. 1,5 nF / 1000 V L, 19   1,2 nF / 250 V L. 18   1,2 nF / 250 V L. 18   0,022 nF / 250 V L. 18   0,1 μF / 250 V L. 24   0,047 nF / 250 V L. 20   0,12 μF / 250 V L. 27   0,062 μF / 200 V L. 18   0,22 μF / 250 V L. 27   0,062 μF / 250 V L. 24   0,22 μF / 400 V L. 30   0,22 μF / 400 V L. 31   0,47 μF / 250 V L. 31   0,88 μF / 250 V L. 44   0,33 μF / 250 V L. 31   0,88 μF / 250 V L. 51   0,47 μF / 250 V L. 31   0,88 μF / 250 V L. 51   0,47 μF / 250 V L. 44   0,33 μF / 250 V L. 44   0,33 μF / 250 V L. 44   0,33 μF / 250 V L. 31   0,88 μF / 250 V L. 54   0,56 μF / 250 V L. 48   0,82 μF / 160 V L. 54   0,56 μF / 250 V L. 48   0,82 μF / 250 V L. 56   0,56 μF / 250 V L. 36   0,52 μF / 250 V L. 30   0,52 μF / 250 V L. 30   0,52 μF / 250 V L. 30   0,52 μF / 250 V L. 34   0,56 μF / 250 V L. 36   0,50 μF / 250 V L	pleto di puntali e pila L. 4.800	500 μF - 3 V L. 35   5.000 μF - 12 V L. 200
CONDENSATORI POLIESTERI ACCO  Con terminali assiali		<del></del>
Con terminali assiali	CONDENSATORI POLIESTERI ARCO	
1.8 nF / 1000 V L. 19		
1.8 nF / 1000 V L. 22   0,039 μF / 250 V L. 18   0.1 μF / 250 V L. 24   20.047 nF / 250 V L. 28   0.047 μF / 630 V L. 30   0.22 μF / 250 V L. 28   27   0,062 μF / 250 V L. 30   0.22 μF / 250 V L. 30   0.062 μF / 250 V L. 30   0.22 μF / 250 V L. 30   0.47 μF / 250 V L. 24   0.27 μF / 250 V L. 31   2 × 440 dem. L. 200   80+130 pF L. 190   0.47 μF / 250 V L. 34   0.33 μF / 250 V L. 34   0.33 μF / 250 V L. 34   0.33 μF / 250 V L. 34   0.34 μF / 250 V L. 34   0.35 μF / 250 V L. 34   0.36 μF / 250 V L. 51   0.47 μF / 250 V L. 44   0.33 μF / 250 V L. 44   0.33 μF / 250 V L. 44   0.35 μF / 250 V L. 44   0.36 μF / 250 V L. 46   0.82 μF / 250 V L. 48   130+290 μF 2 comp. (27 × 27 × 16)   L. 200   1.6 μF / 63 V L. 80   0.82 μF - 250 V L. 56   2.20 μF 2 comp. (27 × 27 × 16)   L. 200   1.6 μF / 63 V L. 80   0.82 μF - 250 V L. 56   2.20 μF 2 comp. (27 × 27 × 16)   L. 200   1.6 μF / 63 V L. 80   0.82 μF - 250 V L. 56   2.20 μF 2 comp. (27 × 27 × 16)   L. 200   1.20 μF / 200 μF 2 comp. (27 × 27 × 20)   L. 300   1.20 μF / 200 μF   2.20 μF / 200 μF 2 comp. (27 × 27 × 20)   L. 300   2.20 μF / 200 μF /		10 - 10 + 10 - 32 - 40 με 200 V L. 150 8+8 - 32 - 80 + 10 + 200 με , 300-350 V L. 200
0.022 nF / 250 V L. 18	1,8 nF / 1000 V L. 22   0,039 μF / 250 V L. 18	
0,047 μF / 630 V L. 30 0.22 μF / 250 V L. 27 0.062 μF / 200 V L. 18 0.22 μF / 400 V L. 30 76 + 123 + 2 x 13 pF 4 comp. 2 x 330 + 14.5 + 15.5 L. 220 0.74 μF / 250 V L. 34 0.27 μF / 250 V L. 34 0.33 μF / 250 V L. 34 0.38 μF / 250 V L. 51 0.47 μF / 250 V L. 44 0.38 μF / 250 V L. 54 0.56 μF / 250 V L. 48 1.6 μF / 63 V L. 80 0.82 μF - 250 V L. 56 2 x 200 pF 2 comp. (27 x 27 x 16) L. 200 1.6 μF / 63 V L. 80 0.82 μF - 250 V L. 56 2 x 200 pF 2 comp. (27 x 27 x 16) L. 200 1.6 μF / 63 V L. 80 0.82 μF - 250 V L. 56 2 x 200 pF 2 comp. (27 x 27 x 16) L. 200 1.6 μF / 250 V L. 48 1.6 μF / 63 V L. 80 0.82 μF - 250 V L. 56 2 x 200 pF 2 comp. (27 x 27 x 16) L. 200 1.6 μF / 250 V L. 48 1.6	0,022 nF / 250 V L. 18   0,1 μF / 250 V L. 24	
0.062 μF / 200 V L. 18 0.22 μF / 400 V L. 30 76+123+2 x 13 pF 4 comp. 2 x 330+14.5+15.5 L. 220 (26 x 26 x 50) dem. L. 400 2 x 330-2 comp. L. 180 0.82 μF / 250 V L. 51 0.47 μF / 250 V L. 44 0.33 μF / 250 V L. 44 0.33 μF / 250 V L. 44 0.82 μF / 250 V L. 51 0.47 μF / 250 V L. 48 130+290 pF 2 comp. (27 x 27 x 16) L. 200 μF / 63 V L. 80 0.82 μF - 250 V L. 56 2 x 200 pF 2 comp. (27 x 27 x 16) L. 200 μF / 63 V L. 80 0.82 μF - 250 V L. 56 2 x 200 pF 2 comp. (27 x 27 x 16) L. 200 μF / 250 V L. 48 130+290 pF 2 comp. (27 x 27 x 20) L. 300 μF / 250 V L. 48 130+290 pF 2 comp. (27 x 27 x 20) L. 300 μF / 250 V L. 48 130+290 pF 2 comp. (27 x 27 x 20) L. 300 μF / 250 V L. 48 130+290 pF 2 comp. (27 x 27 x 20) L. 300 μF / 250 V L. 48 130+290 pF 2 comp. (27 x 27 x 20) L. 300 μF / 250 V L. 49 μF		
0.4 μF / 250 V L. 24 0.27 μF / 250 V L. 34 0.47 μF / 250 V L. 34 0.82 μF / 250 V L. 34 0.82 μF / 250 V L. 51 0.47 μF / 250 V L. 34 0.82 μF / 250 V L. 51 0.47 μF / 250 V L. 44 0.33 μF / 250 V L. 44 0.32 μF / 250 V L. 51 0.47 μF / 250 V L. 44 0.82 μF / 250 V L. 54 0.56 μF / 250 V L. 48 130 ± 220 μF 2 comp. (27 x 27 x 16) L. 200 μF / 63 V L. 80 0.82 μF - 250 V L. 56 2 comp. (27 x 27 x 16) L. 200 μF / 250 V L. 30 0.82 μF - 250 V L. 56 2 comp. (27 x 27 x 16) L. 200 μF / 250 V L. 300 μF / 250 V μF / 250 V L. 300 μF / 250 V		
0.88 μF / 250 V L. 51   0.47 μF / 250 V L. 44   0.56 μF / 250 V L. 48   1.6 μF / 160 V L. 54   0.56 μF / 250 V L. 48   1.8 μF / 63 V L. 80   0.82 μF - 250 V L. 56   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 16)   L. 200   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 27 x 16)   L. 200   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 27 x 20)   L. 300   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 27 x 20)   L. 300   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 27 x 20)   L. 300   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 20)   L. 300   2 x 200 μF 2 c	0.1 nF / 250 V L. 24   0.27 nF / 250 V L. 31	
0.88 μF / 250 V L. 51   0.47 μF / 250 V L. 44   0.56 μF / 250 V L. 48   1.6 μF / 160 V L. 54   0.56 μF / 250 V L. 48   1.8 μF / 63 V L. 80   0.82 μF - 250 V L. 56   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 16)   L. 200   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 27 x 16)   L. 200   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 27 x 20)   L. 300   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 27 x 20)   L. 300   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 27 x 20)   L. 300   2 x 200 μF 2 comp. (27 x 27 x 20)   L. 300   2 x 200 μF 2 c	0,47 µF / 250 V L. 44   0,33 µF / 250 V L. 34	
1.8 μF / 63 V   L. 80   0.82 μF - 250 V   L. 58   2 x 200 pF 2 comp. (27 x 27 x 16)   L. 200 pG 2 x 20 x	0,68 μF / 250 V L. 51   0,47 μF / 250 V L. 44	
1.8 μF / 63 V   L. 80   0.82 μF - 250 V   L. 58   2 x 200 pF 2 comp. (27 x 27 x 16)   L. 200 pG 2 x 20 x	0,82 μF / 160 V L. 54   0,56 μF / 250 V L. 48	
GUAINA Ø 3 mm TEMPLEX. Matasse m 33 L. 500 GUAINA Ø 12 mm matasse da m 50 L. 650  DEVIATORI a slitta a 3 vie L. 120 COMMUTATORI ROTANTI 4 vie / 8 pos. 4 A L. 500 SALDATORI A STILO PHILIPS per circuiti stampati 220V 60W Posizione di attesa a basso consumo (30 W) L. 3.500  ALTOPARLANTINI SOSHIN Ø 7 cm - 8 Ω/0,28 W L. 280 COMPENSATORI A MICA CERAMICI 5÷110 pF L. 60 COMPENSATORI ceramici con regolazione a vite 0.5 - 3 pf e 1 - 6 pF/350 V COMPENSATORI rotanti in polistirolo 3÷20 pF L. 80	1,0 μr / 63 V L. 80   0,82 μF - 250 V L. 56	
DEVIATORI a slitta a 3 vie  COMMUTATORI ROTANTI 4 vie / 8 pos. 4 A  L. 500  SALDATORI A STILO PHILIPS per circuiti stampati 220V 60W Posizione di attesa a basso consumo (30 W)  L. 3.500  COMPENSATORI A MICA CERAMICI 5÷110 pF  L. 60  COMPENSATORI ceramici con regolazione a vite 0.5 - 3 pt  e 1 - 6 pF/350 V  COMPENSATORI rotanti in polistirolo 3÷20 pF  L. 80		
COMMUTATORI ROTANTI 4 vie / 8 pos. 4 A L. 500  SALDATORI A STILO PHILIPS per circuiti stampati 220V 60W Posizione di attesa a basso consumo (30 W) L. 3.500  COMPENSATORI ceramici con regolazione a vite 0.5 - 3 pri e 1 - 6 pF/350 V L. 20  COMPENSATORI rotanti in polistirolo 3÷20 pF L. 80	GUAINA Ø 12 mm matasse da m 50 L. 650	ALTOPARLANTINI SOSHIN Ø 7 cm - 8 Ω/0,28 W L. 280
SALDATORI A STILO PHILIPS per circuiti stampati 220V 60W Posizione di attesa a basso consumo (30 W) L. 3.500 COMPENSATORI rotanti in polistirolo 3÷20 pF L. 80		COMPENSATORI A MICA CERAMICI 5+110 pF L. 60
Posizione di attesa a basso consumo (30 W) L. 3.500 COMPENSATORI rotanti in polistirolo 3+20 pF L. 80	COMMUTATORI ROTANTI 4 vie / 8 pos. 4 A L. 500	COMPENSATORI ceramici con regolazione a vite 0.5 - 3 pF
	SALDATORI A STILO PHILIPS per circuiti stampati 220V 60W Posizione di attesa a basso consumo (30 W) L. 3.500	

Le spese postall sono a totale carico dell'acquirente e vengono da noi applicate sulla base delle vigenti tariffe postali. Null'altro ci è dovuto.

TIMER per lavatrici 220 V / 1 g/min. L. 1.20  PIASTRE RAMATE PER CIRCUITI STAMPATI  bachelite  mm 85 x 130 L. 60 mm 70 x 130 L. 11  mm 80 x 150 L. 65 mm 100 x 210 L. 20  mm 55 x 250 L. 70 mm 240 x 300 L. 30  mm 210 x 280 L. 300 mm 320 x 400 L. 15  mm 180 x 470 L. 425 mm 320 x 640 L. 230  vetronite ramata sui due lati mm 220 x 320 L. 910 mm 320 x 400 L. 165  TASTI TELEGRAFICI JAPAN L. 75
bachelite         vetronite           mm         85 x 130         L.         60         mm         70 x 130         L.         11           mm         80 x 150         L.         65         mm         100 x 210         L.         22           mm         55 x 250         L.         70         mm 240 x 300         L.         30           mm         210 x 280         L.         300         mm 320 x 400         L.         155           mm         180 x 470         L.         425         mm         320 x 640         L.         230           vetronite ramata sui due lati           mm         220 x 320         L.         910         mm         320 x 400         L.         165
bachelite         vetronite           mm         85 x 130         L.         60         mm         70 x 130         L.         11           mm         80 x 150         L.         65         mm         100 x 210         L.         22           mm         55 x 250         L.         70         mm 240 x 300         L.         30           mm         210 x 280         L.         300         mm 320 x 400         L.         155           mm         180 x 470         L.         425         mm         320 x 640         L.         230           vetronite ramata sui due lati           mm         220 x 320         L.         910         mm         320 x 400         L.         165
mm 85 x 130 L. 60 mm 70 x 130 L. 11 mm 80 x 150 L. 65 mm 100 x 210 L. 22 mm 55 x 250 L. 70 mm 240 x 300 L. 80 mm 210 x 280 L. 300 mm 320 x 400 L. 155 mm 180 x 470 L. 425 mm 320 x 640 L. 230 vetronite ramata sui due lati mm 220 x 320 L. 910 mm 320 x 400 L. 165
mm 55 x 250 L. 70 mm 240 x 300 L. 80 mm 210 x 280 L. 300 mm 320 x 400 L. 155 mm 180 x 470 L. 425 mm 320 x 640 L. 230 vetronite ramata sui due lati mm 220 x 320 L. 910 mm 320 x 400 L. 165
mm 210 x 280 L. 300 mm 320 x 400 L. 155 mm 180 x 470 L. 425 mm 320 x 640 L. 230 vetronite ramata sui due lati mm 220 x 320 L. 910 mm 320 x 400 L. 165
mm 180 x 470 L. 425   mm 320 x 640 L. 230  vetronite ramata sui due lati mm 220 x 320 L. 910 mm 320 x 400 L. 163
mm 220 x 320 L. 910 mm 320 x 400 L. 165
mm 220 x 320 L. 910 mm 320 x 400 L. 165
TASTI TELEGRAFICI JAPAN L. 75
LAMPADE da proiezione GE841 e GE999 24 V / 8 A L. 80
EAIN ABE OF PROTECTION GEOFF & GEORGE TO THE
LAMPADA TUBOLARE BA15S SIPLE 8,5 V / 4 A
NASTRI MAGNETICI General Electric per calcolatori elettre
nici. Altezza 1/2 pollice, bobina Ø 26,5 cm L. 2.60
ANTENNINE TELESCOPICHE cm 47 L. 30
FUSIBILI della Littlefuse 0,25 A - Ø 6 mm cad. L.
TRIMMER Ø mm 16 per c.s. valori 4,7 k $\Omega$ - 10 k $\Omega$ - 150 k $\Omega$
PLUS (come nuovo)
CONTACOLPI elettromeccanici 4 cifre - 12 V L. 40
CONTACOLP1 elettromeccanic 5 cifre - 30 V L. 35 CONTACOLP1 12 V - 5 cifre L. 50
CONTACCE 12 V 5 Citie 2. Cad. L. 1.20
7.1. U
AURICOLARI MAGNETICI TELEFONICI
CORNETTI TELEFONICI senza capsule L. 50
ALIMENTATORI STABILIZZATI OLIVETTI ENTRATA 220 VOL
completi, corredati anche dei due strumenti originali ampi rometro e voltmetro, con schema elettrico, funzionanti
a transistor 1.5/6 V - 5 A L. 8.00
1,5/6 V - 4 A L. 7.000 18/23 V - 4 A L. 14.00
Gli alimentatori da 4 A sono con entrata 220 V trifase. Gli alimentatori 1,5-6 V sono modificabili per variazion
continua fino a 12 V. Forniamo schemi con modifica.
20/100 V - 1 A a valvole L. 14.00
NUCLEI A OLLA grandi (cm 4 x 2) L. 40
NUCLEI A OLLA piccoli (cm 2,8 x 1,5) L. 20
SCHEDE OLIVETTI con 2 x ASZ18 ecc. L. 60
SCHEDE IBM per calcolatori elettronici L. 20
SCHEDE OLIVETTI per calcolatori elettronici L. 20
SCHEDE G.E. silicio USA L. 33
DEPRESSORI con motori a spazzola 115 V L. 1.00
GRUPPI UHF a valvole - senza valvole L. 20
RELAY ARCO 130 Ω 12 V/5 A - 3 sc. L. 70
RELAY ARCO 130 Ω 12 V/5 A - 2 sc. L. 60
RELAY MAGNETICI RID posti su basette cad. L. 12
RELAY SIEMENS 12 V 430 Ω 2-4 sc. L. 70 RELAYS undecal 1-2-3 sc. / 6 A - 12-24 V cc e 115-220 V c
L. 80
SOLENOIDI A ROTAZIONE della LEDEX INC. L. 1.00
PACCO 3 kg di materiale elettronico assortito L. 3.00
PACCO 33 valvole assortite L. 1.20
CONDENSATORI ELETTROLITICI
2000 μF - 400 V L. 400 μF - 50 V L. 28
3000 μF - 50 V L. 150   10000 μF - 70 V L. 70
3000 μF - 100 V L. 500   13000 μF - 25 V L. 30
1000 μF - 150 V L. 350   25000 μ - 50 V L. 80
CONFEZIONE 250 resistenze con terminali accordiati e pi
gati per c.s. L. 50
N. 4 LAMPADINE AL NEON CON LENTE su basetta co
transistor e resistenze L. 25
CASSETTI AMPLIFICATORI telefonici (175 x 80 x 50) con
trasformatori in ferrite ad E L. 1.00
AUTOTRASFORMATORE 250 VA - 230 V - 115 V L. 2.00
CONNETTORI IN COPPIA 17 POLI tipo Olivetti L. 18
CONNETTORI ANPHENOL a 22 contatti per piastrine L. 10
A Via Fossolo, 38/c/d - 40138 Bologn





# Ditta T. MAESTRI

57100 Livorno - via Fiume 11/13 - Tel. 38.062

# MONITOR E TELECAMERA

a scansione lenta (Slow Scan)

Televisione a scansione lenta, adatto per comunicazioni in SSTV.

Radioamatori! Fate i Vostri QSO guardando con chi parlate!

# **CERCAMETALLI**

27T e 990B Excelsior

# GENERATORI DI BF

SG-382-AU SG-299-CU TS 190 Maxson HSP-003/15 Funk

# **FREQUENZIMETRI**

BC221 AM ultima vers	s. 120 Kc -	20 Mc
FR4-U	120 Kc -	20 Mc
AN-URM80	20 Mc -	100 Mc
AN-URM81	100 Mc	500 Mc
TS488BU	9000 Mc -	10000 Mc

# **CONTATORI DIGITALI**

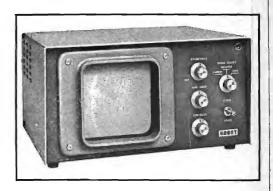
HP524B da 0 a 100 Mc Boonton da 0 a 45 Mc Cassetto estensore per 524B da 100 a 200 Mc

# STRUMENTAZIONE VARIA

Decibelmeter ME222 Prova valvole profess. TV2 - TV7 e altri

# CRISTAL METER

TS39A da 500 Kc a 30 Mc 014A da 370 Kc a 19 Mc



# GENERATORI DI SEGNALI

TF144H Marcor	ni 125	Kcs	-	65	Mc
TF144G Marcon	ni 75	Kcs	-	25	Mc
TF145H Marcor	ni 10	Mc	-	400	Mc
AN-URM25F H	P 125	Kcs	-	54	Mc
AN-URM63 HP	Boonton 2	Mc	-	500	Mc
TS418U	1000	Mc	-	3000	Mc
HP623B	6500	Mc	-	8700	Mc
TS147DUP	8000	Mc	-	10000	Mc
AN URM42	24000	Mc	-	27000	Mc

# OSCILLOSCOPI

OS8B-U	Boonton
AN-USM50	Lavoie
148-S	Cossor
1046 HP	HP
AN-USN24	Boonton

# RICEVITORI COLLINS 390URR

revisionati sempre pronti

# **VASTO ASSORTIMENTO DI:**

Telescriventi Demodulatori per RTTY

# ROTORI D'ANTENNA

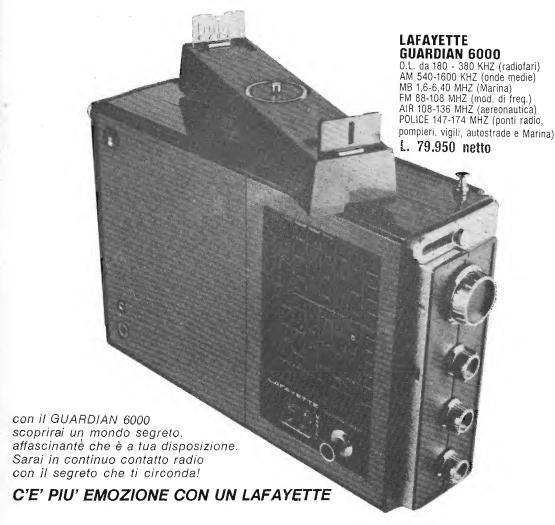
Automatici Chanal

# TELESCRIVENTI DISPONIBILI:

TT48/FG la leggerissima telescrivente KLEINSHMDT TT98/FG la moderna telescrivente KLEINSHMDT TT76B PERFORATORE e lettore scrivente con tastiera KLEINSHMDT perforatore scrivente con lettore versione cofanetto TT198 TT107 perforatore scrivente in elegante cofanetto TT300/28 Teletype modernissima telescrivente a Ty-pingbox mod. 28/S Teletype elegantissima telescrivente con consolle TT 174 perforatore modernissimo in elegante cofanetto Teletype TT 192 perforatore con Typing-box versione cofanetto in minuscolo lettore TELETYPE TT 354 Ed inoltre tutti vecchi modelli della serie 15, 19, ecc. ...

Richiedete il catalogo generale telescriventi e radioricevitori inviando L. 1.000 in francobolli. Informazioni a richiesta, affrancare risposta, scrivere chiaro in stampatello.

# ascolta! ci sono novità?



**&LAFAYETTE** 

# ALTA FEDELTA' ROMA

c.so d'Italia, 34/C

Tel. 857941 CAP 00198



M5026 5W-24 canali



VHF 156 MHz

BE2A

Alimentatore con M5026

# **ZODIAC**



P2003 2 W 3 canali



P302 0,3 W 2 canali



0,2 W 1 canale



CAMPIONE D'ITALIA Direzione Generale - 41100 MODE



AMH Microtelefono





Centralino VHF



# **ZODIAC**

TEL s.r.l.

- via Matteo, 3 - 86531 NA - p.za Manzoni, 4 - tel. (059) 222975



SUDIA:

A60S

Amplificatore lineare



SWR1 ROS-metro mis/campo

# FANTINI ELETTRONICA

Via Ruggero Fauro 63, ROMA Tel. 875.805

A seguito delle numerose richieste pervenuteci ed al fine conseguente di agevolare la nostra vasta ed affezionata Clientela dell'Italia Centrale, Meridionale nonché Insulare abbiamo aderito ad aprire in Roma un Ufficio Vendita. Per cui i nostri Clienti che vogliono acquistare personalmente nostro materiale possono anche recarsi in

Roma - Via Ruggero Fauro, 63 - scala A - 1º piano (strada parallela in Via Parioli) - Telefono 87.58.05

ove troveranno la nostra consueta accoglienza cordiale, unitamente alla possibilità di reperire in zona più favorevole il materiale di cui abbisognano.

Ci permettiamo precisare che il materiale elettronico acquistando, per corrispondenza, deve essere ordinato solo ed esclusivamente alla nostra sede di Bologna.

Ci auguriamo con ciò di avere fatta ai nostri Sigg. Clienti cosa grata e di potere essere noi confortati nella iniziativa presa dalle Loro personali visite.

# linea diretta con l'oltreoceano!

by 12

con l' HB 525E innonderai la casa di frasi amiche, via radio e avrai tutto il mondo in casa tua!

CI SON PIU' AMICI CON UN LAFAYETTE

LAFAYETTE HB 525 E 23 canali - 5 W. L. 149.950 netto

# **BONARDI** BERGAMO

Via Tremana 3 Tel. 23 20 91 CAP 24100

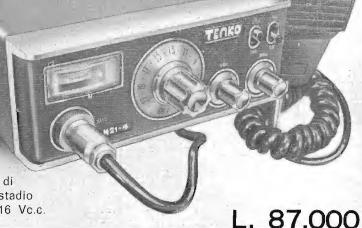


Canali. 5W Esci dal QRM con il ricetrasmettitore TENKO

# H 24

# Caratteristiche Tecniche:

23 canali equipaggiati di quarzi • Commutatore LOC DIST . Controllo volume e squelch. Indicatore S/RF . Gamma di emissione 27 MHz • Presa altoparlante esterno e P.A. completo di microfono • Potenza d'ingresso stadio finale 5 W • Alimentazione 12 ÷ 16 Vc.c. Dimensioni 140 x 175 x 58.



.. 87.000



# FABBRICAZIONE AMPLIFICATORI COMPONENTI **ELETTRONICI**

20139 MILANO - TEL.53 92 378 VIALE MARTINI, 9

	TIALE MAITTINGS	- 20103 IVII 27110		
CONDENSATORI	ALIMENTATORI stabilizzati cor	n protezione elettronica anti-		INTEGRATI
ELETTROLITICI	cortocircuito, regolabili:		TIPO	LIRE
TIPO LIRE	da 1 a 25 V e ďa 100 mA a 2 da 1 a 25 V e da 100 mA a 5	A L. 7.500	CA3048	L. 4.200
1 mF 100 V 80	da 1 a 25 V e da 100 mA a 5	A L. 9.500	CA3052	L. 4.100
1,4 mF 25 V 70	RIDUTTORI di tensione per aut	o da 6-7,5-9 V stabilizzati con	CA3055	L. 3.000
1,6 mF 25 V 70	2N3055 per mangianastri e regis	tratori di ogni marca L. 1.900	LM335	L. 2.000
2 mF 80 V 80	ALIMENTATORI per marche Pas	son - Rodes - Lesa - Geloso -	LM336	L. 2.000
2,2 mF 63 V 70	Philips - Irradiette - per mangi	adischl - mangianastrl - regi-	LM337	L. 2.000
6,4 mF 25 V 70	stratori 6-7,5 V (specificare II	voltaggio) L. 1.900 re di tensione L. 2.000	9020	L. 1.000
10 mF 12 V 50	MOTORINI Lenco con regolator	re di tensione L. 2.000	] L123	L. 1.800
10 mF 25 V 60	TESTINE per registrazione e	cancellazione per le marche	μ <b>Α148</b>	L. 1.250
16 mF 12 V 50	Lesa - Geloso - Castelli - Ph	illips - Europhon alla coppia	μ <b>Α702</b>	L. 1.000
20 mF 64 V 70		L. 1.400	μ <b>Α703</b>	Ł. 1.200
25 mF 12 V 50	MICROFONI tipo Philips per	K? e varl L. 1.800	μ <b>Α709</b>	L. 500
32 mF 64 V 70	POTENZIOMETRI perno lungo 4		μ <b>Α723</b>	L. 1.000
50 mF 15 V 60	POTENZIOMETRI con interrutto		μ <b>Α741</b>	L. 600
50 mF 25 V 70	POTENZIOMETRI micromignon	con interruttore L. 120	μ <b>Α748</b>	L. 800
100 mF 6 V 50	POTENZIOMETRI micron	L. 180	SN7400	L. 250
100 mF 12 V 80	POTENZIOMETRI micron con in	nterruttore L. 220	SN7402	L. 400
100 mF 50 V 160	TRASFORMATORI DI ALIMENTA	AZIONE	SN7410	L. 250
160 mF 25 V 120	600 mA primarlo 220 V seconda	rio 6 V L. 900	SN7413	L. 400
160 mF 40 V 150	600 mA primario 220 V seconda	rio 9 V L. 900	SN7420	L. 250
200 mF 12 V 120	600 mA primario 220 V seconda		SN7430	L. 250
200 mF 16 V 120	1 A primario 220 V secondar		SN7440	L. 250
200 mF 25 V 150	1 A primario 220 V secondar		SN7441	L. 1.000
250 mF 12 V <b>120</b>	2 A primario 220 V secondar		SN7443	L. 1.300
250 mF 25 V 140	3 A primario 220 V secondar		SN7444	L. 1.500
300 mF 12 V 120	3 A primario 220 V secondar	rio 18 V L. 3.000	SN7447	L. 1,400
500 mF 12 V 130	3 A primarlo 220 V secondar		SN7450	L. 450
500 mF 25 V 220	4 A primario 220 V secondar	rio 50 V L. 5.000	SN7451	
500 mF 50 V 220	OFFERTA	L. 5,000	SN7473	L. 450 L. 800
1000 mF 12 V 200	RESISTENZE + STAGNO + T	DIMMED , CONDENSATOR	SN7475	
1000 mF 15 V 220	Busta da 100 resistenze miste	KINIMER + CONDENSAIORI	SN7490	L. 1.000
1000 mF 18 V 220		L. 500		L. 700
1000 mF 25 V 300	Busta da 10 trimmer valori mis	stl L. 800	SN7492	L. 800
1000 mF 50 V 400	Busta da 100 condensatori pF	voltaggi varl L. 1.500	SN7493	L. 700
1000 mF 70 V 500	Busta da 50 condensatori elettr	olitici L. 1.400	SN7494	L. 1.600
1500 mF 25 V 450	Busta da 100 condensatori elett	trolitici L. 2.500	SN74121	L. 1.000
1500 mF 60 V 550	Busta da 5 condensatori a vitor		SN74141	L. 1.000
2000 mF 25 V 400	a 2 o 3 capacità a 350 V	L. 1.200	SN74182	L. 1.200
2500 mF 15 V 400	Busta da gr. 30 di stagno	L. 170	SN7522	L. 1.000
3000 mF 25 V 550	Rocchetto stagno da 1 Kg al 63	L. 3.000	SN76013	L. 1.600
10000 mF 15 V 800	Microrelais Siemens e Iskra a	a 4 scambl L. 1.300	SN76131	L. 1.200
RADDRIZZATORI	Microrelais Siemens e Iskra a		TAA263	L. 900
TIPO LIRE	Zoccoli per microrelais a 4 s		TAA300	L. 1.000
B30 C100 L. 160	Zoccoli per microrelals a 2 s	cambi <b>L. 220</b>	TAA310	L. 800
B30 C250 L. 200 -	Molle per microrelals per i d	ue tipl L. 40	TAA320	L. 1.000
B30 G450 L. 250	D 400 Coope   4 Fee		TAA350	L. 1.500
B30 C500 L. 250	B420 C2200 L. 1.500	DIODI	TAA435	L. 1.500
B30 C750 L. 350	B600 C2200 L. 1.650	BY103 L. 230	TAA450	L. 1.500
B30 C1000 L. 450	SCR	BY116 L. 200	TAA611A	L. 1.100
B30 C1200 L. 500	1,5 A 100 V L. 600	BY118 L. 1.200	TAA611B	L. 1.000
B40 C2200 L. 800	1,5 A 200 V L. 750	BY126 L. 200	TAA611C	L. 1.500
B40 C5000 L. 1,050	3 A 400 V L. 1,300	BY127 L. 200	TAA621	L. 1.600
B80 C1500 L. 550	6,5 A 400 V L, 1.700	BY133 L. 200	TAA661B	L. 1.600
B80 C3200 L. 900	6,5 A 600 V L. 2.200	AY102 L. 750	TAA691	L. 1.500
B100 C2200 L. 1.000	8 A 400 V L. 1.800	AY103 L. 500	TAA700	L. 1.700
B100 C6000 L. 2.000	8 A 600 V L. 2.400	1N4002 L. 170	TAA755	L. 1.550
B125 C1500 L. 1.000	10 A 200 V L. 1.400	1N4003 L, 180	TAA861	L. 1.800
B200 C2200 L. 1.100	10 A 400 V L, 2.000	1N4004 L. 190		ET
B250 C75 L. 300	10 A 600 V L. 2.500	1N4005 L. 200	SE5246	L. 650
B250 C100 L. 400	10 A 800 V L. 3.100	1N4006 L. 210	SE5247	L. 650
	10 A 1200 V L. 3.800	1N4007 L. 220	TIS34	L. 700
	14 A 600 V L. 3.000	TV8 L. 200	BF244	L. 700
	22 A 400 V L. 3.000	TV11 L. 550	BF245	L. 700
	25 A 400 V L. 4.000	TV18 L. 650	2N3819	L. 600
B200 C1500 L. 700	25 A 600 V L. 6.500	1 L. 030	2N3820	L. 1.100
B250 C1000 L. 600	25 A 800 V L. 8.400	ZENER		UNZIONI
B280 C2200 L. 1.200	90 A 600 V L. 25.000		2N1671A	L. 1.100
B300 C120 L. 700		Da 400 mW L. 200	2N1671B	L. 1.200
B390 C90 L. 600	DIAC	Da 1 W L. 300	2N2646	700
B400 C1500 L. 900	400 V L. 400	Da 4 W L. 600	2N4870	L. 800
B420 C90 L. 600	500 V L. 500	Da 10 W L. 1.000	2N4871	700
ATTENZIONE.				

ATTENZIONE:

Al fine di evitare disguidi nell'evasione degli ordini, si prega di scrivere in stampatello nome ed Indirizzo del committente città e C.A.P., in calce all'ordine.

Non si accettano ordinazioni inferiori a L. 4.000; escluse le spese di spedizione.

Richiedere qualsiasi materiale elettronico, anche se non pubblicato nella presente pubblicazione.

PREZZI SPECIALI PER INDUSTRIE - Forniamo qualsiasi preventivo, dietro versamento anticipato di L. 1.000.

CONDIZIONI DI PAGAMENTO:

a) Invio, anticipato a mezzo assegno circolare o vaglia postale dell'importo globale dell'ordine, maggiorato delle spese postali di un minimo di L. 450 per C.S.V. e L. 600/700, per pacchi postali.
b) contrassegno con le spese incluse nell'importo dell'ordine.

IDO.	LANC A	TIDO	LIBE		ALV			TIDO		TIDO	
IPO AA91	LìRE   420	TIPO ECL80	LIRE 700	TIPO EM87	LIRE <b>750</b>	TIPO PCH200	LIRE <b>800</b>	TIPO 1 <b>B3</b>	LIRE   500	T1PO <b>6DE</b> 6	LIF 75
Y51	580	ECL82	700	EY51	600	PCL82	650	1X2B	570	6U6	6
Y86	600	ECL84	650	EY80	600	PCL84	600	5U4	600	6C4	50
Y87	600	ECL85	650	EY81	400	PCL85	700	5X4	550	6CG7	50
Y802	600	ECL86	650	EY82	400	PCL86	700	5Y3	400	6CG8	60
ABC80	500	ECL805	700	EY83	500	PCL200	700	6X4	400	12CG7	50
B41	600	EF42	700	EY86	520	PCL805	700	6AF4	700	6DQ6	1.00
C86	650	EF43	700	EY87	550	PFL200	800	6AX4	550	6DT6	50
C88	720	EF80	420	EY88	570	PL36	1.100	6AQ5	550	6DE4	50
C92	500	EF83	620	EZ80	420	PL81	800	6AT6	450	12BE6	43
CC40	800	EF85	420	EZ81	420	PL82	700	6AU6	430	12BA6	40
CC81	600	EF86	600	EZ90	400	PL83	750	6AU8	600	12AV6	40
CC82	500	EF89	420	PABC80	500	PL84	620	6AW6	650	12DL6	50
CC83 CC84	500 550	EF93 EF94	420 420	PC86	620 670	PL95 PL500	600 1.050	6AW8	650	12DQ6	1.00
CC85	500	EF97	700	PC38 PC92	500	PL504	1.050	6AM8 6AN8	1.000	12AU7	45 50
CC88	650	EF98	700	PC93	650	PY81	450	6AL5	400	12AJ8 17EM5	50
CC189	700	EF183	450	PC900	670	PY82	470	6AX5	600	17DQ6	1.00
CC808	700	EF184	450	PCC84	600	PY83	600	6BA6	400	25AX4	60
CF80	600	EL34.	1.200	PCC85	500	PY88	600	6BE6	400	25DQ6	1.00
CF82	600	EL36	1.100	PCC88	700	PY500	1.200	6BQ7	580	35QL6	42
CF83	700	EL41	750	PCC189	700	UBF89	600	6BQ6	1.100	35W4	40
CF801	700	EL81	750	PCF80	600	UCC85	520	6EB8	600	35X4	40
CF802	700	EL83	710	PCF82	580	UCH81	600	6EM5	520	50D5	40
CH43	750	EL84	620	PCF86	720	UCL82	670	6CB6	430	50C5	40
CH81	500	EL90	500	PCF200	700	UL41	850	6CF6	620	EQ80	45
CH83	650	EL95	580	PCF201	720	UL84	650	6SN7	620	807	1.10
CH84 CH200	700 720	EL504 EM84	1.000 650	PCF801	710	UY41	700 460	6SR5 6T8	750 500		
CHZUU	720	LIVIO4		PCF802 S E M I	700 N	υγ85 <b>Đ U T</b>		010	500		
IPO	LIRE	TIPO	LIRE	TIPO	LIRE	TIPO	LIRE	TIPO	LIRE	TIPO	LIR
\C117K \C121	350 220	AD161 AD162	350 350	ASZ15 ASZ16	800 800	BC159 BC160	200 400	BC360 BC384	350 300	BF196 BF197	28
C122	200	AD162 AD163	1.300	ASZ16 ASZ17	800	BC160 BC161	400	BC429	300 450	BF197 BF198	30 30
C125	200	AD165 AD166	1.300	ASZ17 ASZ18	800	BC167	200	BC429 BC430	450	BF198	34
C126	200	AD167	1.400	AU106	1.300	BC168	200	BCY58	300	BF200	34 45
C127	200	AD262	500	AU107	1,100	BC169	200	BCY59	300	BF207	33
C128	200	AD263	550	AU108	1.100	BC170	170	BCY78	300	BF208	33
C130	300	AF102	400	AU110	1.300	BC171	170	BCY79	350	BF222	26
C132	200	AF105	300	AU111	1.300	BC172	170	BD111	900	BF223	40
C134	200	AF106	250	AU112	1500	BC173	180	BD112	900	BF233	30
C135	200	AF109	300	AUY21	1.400	BC177	220	BD113	900	BF234	30
C136	200	AF114	300	AUY22	1.400	BC178	220	BD115	600	BF235	30
C137	200	AF115	300	AUY35	1.300	BC179	220	BD117	900	BF237	30
C138 C139	200	AF116 AF117	300 300	AUY37	1.300	BC181	220	BD118	900	BF238	30
C141	200 200	AF117	450	BA100	150	BC182	220	BD124	1.300	BF254	40
C141K	280	AF121	300	BA102 BA114	200	BC183 BC184	220 220	BD130 BD135	850 450	BF257 BF258	50 50
C142	200	AF124	300	BA127	150 150	BC201	500	BD136	450	BF259	50
C142K	280	AF125	300	BA128	150	BC202	600	BD137	500	BF261	50
C151	200	AF126	300	BA129	150	BC203	550	BD138	500	BF311	35
C152	200	AF127	300	BA130	150	BC204	220	BD139	550	BF332	26
C153	220	AF134	300	BA137	150	BC205	220	BD140	550	BF333	20
C153K	300	AF135	300	BA147	150	BC206	220	BD141	1,400	BF344	3
C160	220	AF136	300	BA148	200	BC207	170	BD142	900	BF345	33
C162	220	AF137	300	BA173	200	BC208	170	BD162	520	BF456	44
C170	200	AF139	400	BC107	170	BC209	180	BD163	520	BFX17	1.00
C171	200	AF148	300	BC108	170	BC210	330	BD221	550	BFX40	60
C175K	300	AF150	300	BC109	180	BC211	330	BD224	550	BFX41	6
C178K C179K	300	AF164 AF165	250	BC113	200	BC212	230	BDY19	900	BFX26	33
C179K	300 200	AF166	250 250	BC114	200	BC213	220	BDY20	1.000	BFX84	70
C180K	280	AF170	250	BC115 BC116	200	BC214 BC225	220 220	BF115 BF123	320 230	BFX89	96
C181	200	AF171	250	BC116 BC117	200 300	BC225 BC231	300	BF152	300	BFY46 BFY50	54 54
C181K	280	AF172	250	BC118	200	BC232	280	BF153	250	BFY50	5
C183	200	AF181	400	BC119	200	BC237	200	BF154	230	BFY52	50
C184	200	AF185	500	BC120	300	BC238	200	BF155	600	BFY56	4
C185	200	AF186	500	BC125	200	BC258	250	BF158	250	BFY57	53
C187	230	AF200	330	BC126	300	BC267	220	BF159	250	REV64	40
C187K	300	AF201	330	BC130	230	BC268 BC269 BC270	220	BF160	250	BFY90	96
C188	230	AF202	330	BC131	230	BC269	220	BF161	600	BFW16	1.30
C188K	300	AF239	550	BC134	200	BC270	200	BF162	250	BFW30	1.50
C190	200	AF240 AF251	600	BC136	330	BC286	350	BF163	250	BSX24	2!
C191 C192	200 200	ACY17	500 450	BC137	330	BC287 BC301	350	BF164 BF166	250	BSX26	30
C192	230	ACY18	450	BC139 BC140	350 350	BC302	350 350	BF166	500 330	BSY51	50
C193K	300	ACY24	500	BC140 BC141	350 350	BC302 BC303	350 350	BF173	330	BSY62 BU100	40 1.30
C194	230	ACY44	450	BC141	330	BC307	220	BF174	450	BU102	1.70
C194K	300	ACY44 ASY26	450	BC143	350	BC308	220	BF176	220	BU103	2,30
D131	1.000	ASY27	450	BC144	350	BC309	220	BF177	350	BU104	1.40
D136	550	ASY28	450	BC145	350	BC311	300	BF178	400	BU105	3.00
D139	550	ASY29	450	BC147	170	BC315	300	BF179	450	BU107	1.70
	550	ASY37	400	BC148	170	BC317	220	BF180	550	BU109	1.70
D142	550	ASY46	450	BC149	180	BC318	220	BF181	550	BU125	1.50 50
D143	600	ASY48	450	BC153	200	BC320 BC322	220	BF184	350	OC23	50
D143 D145	000		500	BC154	200	BC322	220	BF185	350	OC24	5
AD143 AD145 AD148	550	ASY77		561-		B.C					
D143 D145	550 600 600	ASY80 ASY81	450 500	BC157 BC158	200 200	BC330 BC340	300 300	BF194 BF195	280 280	OC33 OC44	55 35

FA	<u> </u>	VIALE	MAF	∃ ſĪNI,	9 - 2	20139 MILANO -	TEL. 53	92 378
Segue da	pag. 1035							
OC45	S E M 350	1 C O N E 2N409	350	O R I 2N2222	350			
OC70	250	2N411	700	2N2484	350	AMPLIFICATORI	ALIMENT	ATORI
OC71	230	2N456	1000	2N2904	450	AWIFEIFICATORI		
OC72	200	2N482	230	2N2905	450		STABILI	ZZATI
OC74	230	2N483	230	2N3019	500	Da 1,2 W a 9 V L. 1.300		
OC75	200	2N526	350	2N3054	700		Da 2,5 A 12 V	L. 4.20
OC76	300	2N554	700	2N3055	650			
OC77	400	2N696	400	MJE3055	950	Da 2 W a 9 V L. 1.500	Da 2,5 A 18 V	L. 4.40
OC169	320	2N697	400	2N3061	400			
OC170	320	2N706	250	2N3300	800		Da 2,5 A 24 V	L. 4.60
OC171	320	2N707	300	2N3375	5800	Da 4 W a 12 V L. 2.000		
SFT112	600	2N708	280	2N3391	200	Da 4 W U 12 V L. 2,000	Da 2,5 A 27 V	L. 4.80
SFT114	650	2N709	330	2N3442	1.500		1	
SFT145	300	2N711	400	2N3502	400	Da 6 W a 24 V L. 5.000	Da 2,5 A 38 V	L. 5.00
SFT150	700	2N914	250	2N3703	220	Da 6 W a 24 V L. 5.000		
SFT211	800	2N918	250	2N3705	220		Da 2,5 A 47 V	L. 5.00
SFT214	800	2N930	280	2N3713	1.300			
SFT226	330	2N1038	700	2N3731	1.400	Da 10 W a 18 V L. 6.500		
SFT239	630	2N1226	330	2N3741	500			
SFT241	300	2N1304	350	2N3771	1.600			
SFT266	1.200	2N1305	400	2N3772	1.800	Da 10+10 W a 18 V L. 15.000	TRI	A C
SFT268	1.200	2N1307	400	2N3773	3.000			
SFT307	240	2N1308	400	2N3819	450		3 A 400 V	L. 1.000
SFT308	240	2N1358	1.000	2N3820	1.100	Da 30 W a 40 V L. 16.000	0.7.4 400.11	
SFT316	240 240	2N1565	400	2N3855	200	Da 30 11 a 40 1 E. 10.000	6,5 A 400 V	L. 1.800
SFT320 SFT323	220	2N1566	400	2N3866	1.300		8,5 A 400 V	L. 2.000
SFT323	220	2N1613 2N1711	280	2N3925 2N4033	5.000 500	D - 00 - 00 W - 40 W 1 - 05 000	0,3 A 400 V	L. 2.000
SFT337	240	2N1711 2N1890	300	2N4033 2N4134	400	Da 30+30 W a 40 V L. 25.000	8,5 A 600 V	L. 2,200
SFT353	210	2N1893	400 400	2N4231	750		,,,,,,	
SFT373	240	2N1093 2N1924	400	2N4231 2N4241	700		10 A 400 V	L. 2.200
SFT377	240	2N1925	400	2N4348	900	Da 5+5 W a 16 V completo		
2N174	1.300	2N1923 2N1983	400	2N4404	500	di alimentatore escluso tra-	10 A 600 V	L. 2.500
2N270	300	2N1986	400	2N4427	1.400	sformatore L. 12,000		
2N270 2N301	400	2N1987	330	2N4428	3.900		12 A 600 V	L. 3.300
2N371	300	2N2048	450	2N4441	1.300		25 A 600 V	L. 25,000
2N395	250	2N2160	700	2N4443	1.500	Da 3 W a blocchetto	25 A 600 V	L. 23,000
2N396	250	2N2188	400	2N4444	2.500	per auto L. 2.000	90 A 600 V	L. 42.000
2N398	350	2N2218	450	2N4904	1.000	2. 2.000	1 30 % 300 €	2. 72.000
2N407	300	2N2219	350	2N4924	1.200			

N. B. - Per le condizioni di pagamento e d'ordine vedi pag. 1034.

# ci siamo fatti in quattro

# per servirvi meglio!

da oggi invieremo GRATIS!
a chi ne farà richiesta la serie dei
nuovissimi cataloghi di
materiale elettronico:
Ricetrasmettitori, antenne,
accessori, componenti,
semiconduttori, Hi-fi.
Questo è farsi
in quattro per
servirvi meglio!

MA
Via B



MARCUCCI F. di M. Via Bronzetti 37 - 20129 Milano

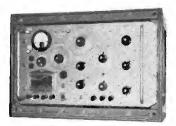


QUMMETRO « Marconi » TF886A misuratore di Q per VHF da 15 Mc a 180 Mc



MINIVOLTMETRO « Marconi » TF899

150 mV - 500 mV - 20 V fs fino a oltre 100 Mc



PONTE IMPEDENZA « Marconi » TF936

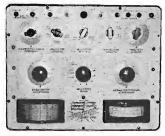


PONTE UNIVERSALE « WAYNE KERR » CT375

 $R=1~m\Omega$  - 1000  $M\Omega$  in 10 bande  $L=1~\mu Hz$  - 500 kHz in 10 bande  $C=50~k\mu F$  - 500 pF in 10 bande



PONTE UNIVERSALE « AVO » n2



GENERATORE SEGNALE RF-BF « HICKOKO » 288/X

Generatore AM-FM da 110 kc a 160 Mc



TUBO POTENZA 4-1000 A



WATTMETRO CT87

RF input 25 W max, 100-156 Mc



MISURATORE DISTORSIONE « RACAL » MA141

# **DERICA** elettronica

via Tuscolana, 285/b - 00181 ROMA - Tel. 06 72.73.76

Mostra mercato di

# RADIOSURPLUS ELETTRONICA

via Jussi 120 - c.a.p. 40068 S. Lazzaro di Savena (BO) tel. 46.22.01

Vasta esposizione di apparati surplus

ricevitori: 390/URR - SP600 - BC312 - BC454 -

ARB - BC603 - BC652 - BC348 - BC453 - ARR2 - R445 - ARC VHF da 108 a 135 Mc.

trasmettitori: BC191 (completi) - BC604 (completi di

quarzi) - BC653 - ART13 speciale a cristalli, 20-40-80 metri e SSB - BC610 -

ARC3.

ricetrasmettitori: 19 MK IV - BC654 - BC669 - BC1306 -

RCA da 200 a 400 Mc - GRC9 - GRC5.

radiotelefoni: BC1000 - BC1335 (per CB a MF) - URC4 -

PRC/6 - PRC/10 - TBY - TRC20.

# OFFERTE SPECIALI

TX BC604 - 30 W FM 20-28 Mc, completo di valvole, non manomesso con schemi L. 10.000.

TX BC653 - 2-6 Mc 100 W AM-CW, digitale completo di valvole e dinamotor ricco di componenti (variabili - relais - strumenti ecc.) L. 25.000.

RX-TX BC669 - 1,7-4,5 Mc 80 W AM in due gamme. Ricezione e trasmissione a cristallo e sintonia continua, efficienti in ogni loro componente con 12 cristalli e control box. Senza alimentatore esterno L. 25.000.

RX-TX WS22 da 2 a 8 Mc 10 W completo di alimentatore 12 V, cuffia - microfono - tasto, non manomesso L. 23.000.

# NOVITA' DEL MESE

Cannocchiale raggi infrarossi tascabili.

Convertitori a Mosfet da 68-100 Mc - 120-175 Mc e da 430-585 Mc, alimentaz. 12 Vcc sintonizzabili nella banda 27,5 Mc. Cercametalli SCR625 - Teleriproduttori fac-simile.

# VISITATECI - INTERPELLATECI

orario al pubblico dalle 9 alle 12,30 dalle 15 alle 19,30 sabato compreso E' al servizio del pubblico: ristorante - bar e vasto parcheggio.

# NovoTest

BREVETTATO

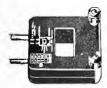
# **ECCEZIONALE!!!**

CON CERTIFICATO DI GARANZIA



# una grande scala in un piccolo tester

# ACCESSORI FORNITI A RICHIESTA



RIDUTTORE PER CORRENTE ALTERNATA

Mod. TA 6/N portata 25 A 50 A - 100 A 200 A



DERIVATORE PER Mod. SH/150 portata 150 A CORRENTE CONTINUA Mod. SH/30 portata 30 A



Mod. VC 1/N portata 25.000 V c.c.



Mod. T1/L campo di misura da 0 a 20.000 LUX



TERMOMETRO A GONTATIO

Mod. T I/N campo di misura da - 25° + 250°

# DEPOSITI IN ITALIA :

DEPOSITI IN ITALIA BARI - Blagio Grimaldi Via Buccari, 13 BOLOGNA - P.I. Sibani Attilio Via Zanardi, 2/10 CATANIA - RIEM Via Cadamosto, 18-

FIRENZE - Dr. Alberto Tiranti Vla Frà Barolomeo, 38 GENOVA - P.I. Conte Luigi Via P. Salvago, 18 TORINO - Rodolfo e Dr. Bruno Pomé C.so D. degli Abruzzi, 58 bis PESCARA - P.I. Accorsi Giuseppe Via Tiburtina, trav. 304 ROMA - Tardini di E. Cereda e C. Via Amatrice, 15 PADOVA - RIEL

PADOVA - RIEL MOE
Via G, Lezara n. 8
ANCONA - CARLO GIONGO
Via Miano. 13

IN VENDITA PRESSO TUTTI I MAGAZZINI DI MATERIALE ELETTRICO E RADIO TV

MOD. TS 140 L. 12.900 MOD. TS 160 L. 15.000

franco nostro

# Elettronica G. C.



Radiotelefoni TOWER 50 mW portata media 2,5 km, alimentazione 9 V con omaggio alimentatore, alla coppia

Modificatevi da soli i suddetti radiotelefoni, con l'aggiunta di uno stadio AF, aumentando la potenza a 150 mW. Fa-cile e pratico. Chiedeteci schema più i pezzi necessari.

Per un solo radiotelefono L. 1.000+s.p. Per due radiotelefoni L. 1.800+s.p.

CASSE ACUSTICHE formato rettangolare cm 30x20x12, adatte per stereo, mobile in legno, colore tek

cad. L. 3.800 Idem come sopra, cm 23 x 16 x 14 cad. L. 2.900

KIT PER CIRCUITI STAMPATI. Inchiostro+cloruro ferrico + 5 piastre vetroresina miste al pacco L. 1.200 QUESTA OFFERTA NON LASCIATEVELA SFUGGIRE

Telalo TV in circuito stampato cm 44 x 18 con sopra circa 45 condensatori misti elett. - poliest. - carta -75 resist. miste di tutti i wattaggi - 16 bobine e impedenze, ferriti radd. - diodi zoccoli Noval, n. 3 telal Ricordatevi: 3 telai TV 1,000

Alimentatore stabilizzato ad integrati, protezione elettronica, ingresso universale, uscita tensione regolabile 6,5 - 36 V, corrente da 0,2 a 2 A regolabili. Completo di trasformatore viene fornito senza scatola e senza strumento. Pronto e funzionante

# Condensatori elettrolitici professionali per usi speciali

4000 mF - Volt	60	L. 500	16000 mF - Volt	25	L. 500
5000 mF - Volt	55	L. 500	14000 mF - Voit	13	L. 500
6300 mF - Volt	76		15000 mF - Volt		L. 500
8000 mF - Volt	65	L. 500	16000 mF - Volt	25	L. 500
10000 mR - Volt	36	L. 500	25000 mF - Volt	15	L. 500
11000 mF - Volt	25	L. 500	90000 mF - Volt	9	L. 700

#### D3

10 schede OLIVETTI in una nuova offerta, con sopra 150 diodi OA95 e 60 resistenze 13,5 k $\Omega$  1 W a filo 2 %

Antenna telescopica per piccole trasmittenti e riceventi portatili a 10 elementi, lunghezza minima mm 110, massima mm 650. cad L

# OCCASIONE DEL MESE Transistor nuovi 2N3055

SN7441

SN7490 SN7410

SN7492

I aligiator Hudyi Zinoooo		ouu.		
Transistor nuovi AC187K - 188K	la	coppia	L.	400
Transistor nuovi AC193-194	la	coppia	L.	350
Transistor nuovi AC180K - 181K	la	coppia	L.	400
Transistor 2N1711-2N1613		cad.	<u>L.</u>	200
Transistor BC148		cad.	L.	150
INTEGRATI:				
μΑ 723 con schema, piedini ravviv	ati	cad.	L.	1.200
TAA661/C		cad.	L.	1.000
TAA300		cad.	L.	1.000
TAA611/A		cad.	L.	1.100

cad I

cad. L. 1.000 cad. L.

cad. L.

cad. L.

cad I

1.000

1 600

400

750

# QUARZI NUOVI SUBMINIATURA PER LA CB

27.035 27,065 27,085 27,125 canale

				cau.	A	1.000
Altoparlanti	Telefunken	elittici 2 \	N - 8Ω	cad.	L.	450
Altoparlanti			0,2 W	cad.	L.	300
Altoparlanti	Soshin 8 (	2 0,3 W		cad.	L.	300
Spinotto jac	k con fem	mina da	pannell	0 Q	r	nm 3,
3 contatti u	ıtilizzabili al	la coppia			L.	200

Serie completa medie frequenze Japan miniatura con oscillatore - 455 MHz Confezione cond. carta, PF 2 K - 10 K - 47 K - 100 K isol, 400 - 1000 V pezzi n. 50 cad. L. 500 Confezione di 100 resistenze valori assortiti da 1/4 a 1/2 W 350

Confezione di 20 trimmer assortiti normali e miniatura

Confezione di 20 transistor al silicio e germanio recuperati ma efficienti nei tipi BC - BF - AF - AC 600 alla busta Condensatori 0,5 µF 2000 V 200 cad. L.

Condensatori variabili ad aria miniatura nuovi con demoltiplica per OM-FM.

Contenitori metallici nuovi con frontale e retro In alluminio, verniciati a fuoco colore grigio metallizzato con alzo anteriore, disponibili nelle seguenti misure: cm 20 x 16 x 7,5 L. 1.450 L. 1.200 cm 15 x 12 x 7,5 cm 20 x 20 x 10,5 1.750

Calibratore a 100 Kc integrato, adatto per logio digitale e altri usi. Si fornisce montato già tarato a 100 Kc ± 1 Hz a 25°. Circuito stampato, tensione 9 Vcc., completo di quarzo cad. L. 6.000

# Per acquisti superiori alle L. 5.000 scegliete uno di questi regali:

- 1 Confezione di 20 transistor
- 1 piccolo alimentatore, 50 mA 9 V.
- 1 Variabile aria miniatura + Antenna stilo
- 1 Confezione materiale elettronico, misto
- 1 Confezione di 50 condensatori carta.

Si accettano contrassegni, vaglia postali o assegni circolari. - Spedizione e imballo a carico del destinatario, L. 500 - per contrassegno aumento L. 150.

Si prega di scrivere l'indirizzo in stampatello con relativo c.a.p.

# ELETTRONICA G.C. - via Bartolini, 52 - tel. 361.232 - 360.987 - 20155 MILANO

# U.G.M. Electronics

Via Cadore, 45 - Tel. (02) 577.294 - 20135 Milano (orario: 9 - 12 e 15 - 18,30 da martedì a venerdì)

Gli uffici resteranno chiusi durante il mese di Agosto. Verranno tuttavia esequiti gli ordini ricevuti per posta.

# TELAIETTI PROFESSIONALI « WHW » ®

Telaietti da montare « KIT »

10/K	Generatore di due note per chiamata CB e campanelli elettronici	L.	6.500
30/K	Alimentatore stabilizzato PW15 a 9 V adatto per alimentare telaietti « WHW »	L.	7.000
40/K	Riduttore stabilizzato PW16 a 12-14, 5 V/9 A	L.	4.500
50/K	Alimentatore PW17 a ± 15 V/0,3 A	L.	7.000
70/K	Oscillatore WW2 a quarzo (quarzo escluso) con FET, per frequenze 3 MHz a 72 MHz	z L.	3.500
80/K	Alimentatore stabilizzato 7,5 - 9 - 12 V / 0,2 A	L.	7.500
90/K	Alimentatore stabilizzato 12 V / 0,2 Å	L.	5.500
130/K	Limitatore disturbi regolabile e automatico applicabile alle radio a transistor	L.	3.500
140/K	Amplificatore d'antenna per radio e autoradio	L.	5.500
200/K	Allarme antifurto ANF2, per recinzioni, ville, giardini, ecc.	L.	5.500
300/K	Amplificatore BF a circuito integrato 1 W $(8\Omega)$	L.	3.500
400/K	Oscillatore di nota per telegrafia	L.	3.500

Elenco completo gratis a richiesta.

Spedizioni ovunque con pagamento anticipato a mezzo assegno circolare o vaglia postale. Imballaggio e spedizione: gratis per l'Italia.

CITIZENS RADIO COMPANY

41100 MODENA (ITALIA) Via Prampolini 113 - Tel. 059/219001

Felex Smarty 51305

# PEARCE-SIMPSON DE DINSON OF GLADNING CORORATION

# KOALA

amplificatore lineare

IN. OUT.

9 W - SSB 100 PEP da 26 a 30 MHz



CITIZENS RADIO COMPANY

Via Prampolini 113 - Tel. 059/219001 41100 MODENA (ITALIA) Telex Smarty 51305

# cougar 23

SWR avanti, SWR indietro. Potenza relativa Strumento a SETTE FUNZIONI S Meter NON HA RIVALI IN EUROPA 5 Watt Imput, 3.8 Watt Output. 23 Canali. Commutazione R/T a relè. Filtro anti TVI . PA.

Noise-Blanker in RF con inserzione manuale di uscita, indicatore ricezione, indicatore modulazione, indicatore di trasmissione.

oftre al Noise-Limiter convenzione in BF Dimensioni 180x53x210 mm.



CPEARCE-SIMPSON CON NOI INIZIA IL FUTI IRO



Radio/Direction Finder



Amplifier Mike



Coaxial Switch



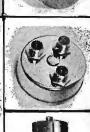
# GOLD LINE

ALCUNI DEI FAMOSI PRODOTTI « GLC » CATALOGHI E INFORMAZIONI A RICHIESTA

LIGHTNING ARRESTOR INTERFERENCE FILTER CONNECTORS AND **ADAPTERS COAXIAL SWITCHES DUMMY LOAD WATT METER CB MATCHER** MICROPHONES ANTENNA SWR BRIDGE CB TV **FILTERS** 







Connector, Inc.



RAPPRESENTANTE PER L'ITALIA:

TORING - via S. Quintino 40 MILANO - via M. Macchi 70 Rivenditori autorizzati:

Rivenditori autorizzati:
a Roma: Alta Fedeltà - corso Italia 34 A
a Roma: G.B. Elettronica - via Prenestina 248
a Treviso: Radiomeneghel - via IV Novembre 12
a Firenze: F. Paoletti - via II Prato 40 R
a Milano: G. Lanzoni - via Comelico 10
a Bologna: B. Bottoni - via Bovi Campeggi 3

Torino: M. Cuzzoni - coreo Francia 91 Messina: F.Ili Panzera - via Maddalena 12

a Palermo: Hi-FI - via March. di Villabianca 175

# da oggi via libera ai 144 mobili!

let's go con KATHREIN (l'unica che vi garantisca un collegamento perfetto)

# Antenne per 144 MHz

## K 50 522

in  $5/8 \lambda$  studiata per OM. Lo stilo è toglibile. G=3,85 dB/iso.

# K 50 552

in 5/8 λ professionale. Stilo in fibra di vetro e 5 m cavo RG 58.

Si può togliere lo stilo svitando il galletto ed eventualmente sostituirlo con lo stilo  $1/4 \lambda$  ordinabile separatamente (K50 484/ /01) G=3,85 dB/iso.

# K 50 492

in 1/4 λ completa di bocchettone per RG 58.



# K 62 272

filtro miscelatore autoradio/VHF. Il collegamento con l'autoradio va fatto col cavetto K 62 248 ad alta Z e condensatore incorporato.

# Antenne per 27 MHz

K 40 479 -  $1/4 \, \lambda$  caricata alla base. Completa di cavetto RG 58.

**K 41 129** -  $1/4 \lambda$  caricata alla base. Attacco magnetico.

Liguria:

Lazio:

Sicilia:

Oltre 600 tipi di antenne fisse e mobili professionali nella gamma 26 MHz... ...10 GHz.

Nota bene - Le antenne con base a forare e con galletto accettano qualunque stilo. E' così possibile « uscire » in varie frequenze solo con la sostituzione.



K 40 479

## Punti di vendita:

Toscana:

Lombardia:

Lanzoni - via Comelico 10 - 20135 Milano Labes - via Oltrocchi, 6 - 20137 Milano Nov.El - via Cuneo, 3 - 20149 Milano Marcucci - via F.IIi Bronzetti 37

20129 Milano

Emilia: Vecchietti - via L. Battistelli 6

40122 Bologna

Paoletti - via il Prato 40r - 50123 Firenze

Radio Meneghel - via 4 novembre 12 31100 Treviso ADES - v.le Margherita 9-11 Veneto:

36100 Vicenza

Fontanini - via Umberto 33038 S. Daniele del Friuli

SMET Radio - via S. Antonio da Padova 11 10121 Torino Piemonte:

PMM - C.P. 234 - 18100 Imperia

Videon - via Armenia - 16129 Genova

Di Salvatore & Colombini p.za Brignole - 16122 Genova

Refit Radio - via Nazionale 68

00184 Roma

Campania: Bernasconi - via GG. Ferraris 61 80142 Napoli

Panzera - via Maddalena, 12 98100 Messina

Panzera - via Capuana, 69

95129 Catania

e presso tutti i punti vendita G.B.C. Italiana



EXHIBO ITALIANA - 20052 MONZA

via S. Andrea 6 - telef, 360021 (4 linee)

cq elettronica - agosto 1972

- 1045

# VENDITA PROPAGANDA

# ESTRATTO DELLA NOSTRA OFFERTA SPECIALE 1972

SCATOLE di MONTAGGIO (KITS) PARTICOLARMENTE VANTAGGIOSE con SCHEMA di MONTAGGIO e DISTINTA dei componenti elettrici allegati.

(	n	Г	n	_	1	7	

## EGUALIZZATORE - PREAMPLIFICATORE

Il KIT lavora con due transistori al silicio. Mediante una piccola modifica può essere utilizzato come preamplificatore di microfono. La tensione di ingresso allora è 2 mV.

Tensione di alimentazione 9 V - 12 V

Corrente di regime 1 mA Tensione di ingresso 4,5 mV

Tensione di uscita 350 mV Resistenza di ingresso 47 k $\Omega$ 

completo con circuito stampato, forato dim. 50 x 60 mm 1.350

#### KIT n. 18

# AMPLIFICATORE MONO DI ALTA FEDELTA' A PIENA CARICA 55 W

La scatola di montaggio lavora con dieci transistori al silicio ed è dotata di un potenziometro di potenza e di regola-tori separati per alti e bassi. Questo KiT è particolarmente indicato per il raccordo a diaframma acustico (pic-up) a cristallo, registratori a nastro ecc.

Corrente di regime 1,88 A Potenza di uscita 55 W

Coefficiente di dist. a 50 W: 1%

Resistenza di uscita 4  $\Omega$  Campo di frequenza 10 Hz - 40 kHz Tensione di ingresso 350 mV Resistenza di ingresso 750 kΩ

completo con circuito stampato, forato dim. 105 x 220 mm

#### KIT n. 18/A 2 AMPLIFICATORI DI ALTA FEDELTA' A PIENA CARICA 55 W per OPERAZIONE STEREO

Dati tecnici identici al KIT n. 18 con potenziometri STEREO e regolatore di bilancia

completo con due circuiti stampati, forati dim. 105 x 220 mm L. 18.450

# ALIMENTATORE per un KIT n. 18, completo con trasformatore e circuito stampato, forato dim. 60 x 85 mm

ALIMENTATORE per due KIT n. 18 (=KIT n. 18/A - STEREO) completo con trasformatore e circuito stampato, forato dim. 90 x 110 mm

# ASSORTIMENTI A PREZZI SENSAZIONALI ASSORTIMENTI DI TRANSISTORI E DIODI

N. d'ordinazione: TRAD 3 B 10 Transistori BF per fase finale in custodia metallica, sim.

10 Transistori BF per fase finale in custodla metallica, sim. a AC121, AC126.
15 Transistori BF per fase preliminare in custodla metallica, sim. a AC122, AC125, AC151
5 Transistori planar PNP, sim. a BCY 24 - BCY 30.
20 Diodi subminiatura, sim. a 1N60 AA118.
50 Semiconduttori (non timbrati, bensì caratterizzati)

810 solo L.

N. d'ordinazione: TRAD 6 A 25 Transistori BF sim. a AC121, AC126 25 Transistori BF sim. a AC175, AC176

10 Diodi subminiatura, sim. a 1N60, AA118. 60 Semiconduttori (non timbrati, bensì caratterizzati)

solo L. 1.350

N. d'ordinazione: TRAD 8 20 Transistori BF per fase preliminare AC122, AC125, AC151, TF65

20 Transistori di bassa potenza TF 78/30 2 W

10 Transistori di potenza AD 162

20 Diodi subminiatura, slm. a 1N60, AA118

70 Semiconduttori

solo L. 1.700

## INTERESSANTI ASSORTIMENTI E QUANTITATIVI DI TRANSISTORI

N. d'ordinazione							
	50 Transistori al germanio assortiti						
TRA 38	100 Transistori al germanio slm. a AC121,	AC126					
	· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·	L. 2.350					
TRA 39	100 Transistori al germanio sim, a AC175,	AC176					
	· ,						

L. 2.700 10 Transistori AF AF147=AF116 TRA 43

10 Transistori AF AF150=AF117 20 Transistori 1.575 100 Transistori AF AF142=AF114
L. 6.85
100 Transistori AF AF144=AF147=AF116
100 Transistori AF AF150=AF149=AF117
100 Transistori BF sim. a AC122, AC151, AC125 TRA 45 6.650 **TRA 47** 6.300 TRA 49 5.950 TRA 51

L. 2.250 TRA 55 100 Transistori di pot. al germ. sim. a TF78/15 2 W L. 5,400

TRA 62 10 Transistori di potenza sim. a AD161 10 Transistori di potenza sim. a AD162 2,150 20 Transistori di potenza 100 Transistori di potenza sim. a AD161 L. 8.100 TRA 64 100 Transistori di potenza sim. a AD162 7.550 100 Transistori al silicio BF194 8.300 TRA 80 100 Transistori al silicio BC158 8.300 TRA 81 100 Transistori al silicio BC157 8.300

100 Transistori al silicio BC178 ASSORTIMENTI DI DIODI ZENER

N.	d'or	rdin	azione						
ZE	10	10	pezzi,	valori	div.	250 mW		L.	800
ZE	11	10	pezzi,	valori	div.	400 mW		L.	900
ZE	12	10	pezzi.	valori	div.	1 W		L.	1.100
						10 W		L.	1.350
							_		

DIODI UNIVERSALI AL GERMANIO merce nuova, non controllata

N. d'ordinazione DIO 3 100 Diodi subminiatura al germanio 750 particolarmente interessante:

#### RESISTENZE CHIMICHE.

TRA 83

esecuzione assiale, di nuova produzione

Ω: 200-250-330-560

Ω: 270-330-470-680

-27-33-39-120

kΩ: 1,2-1,8-2,7-3,3-5,6-12-18-24-

per valore ohmico 100 pezzi 1.000

580

8,300

5.200

1/10 W 4.700 kΩ: 680 520 1/8 W 500 4.500 kΩ: 120-270 1/4 W Ω: 56-62-68-82-120-150-270-470-680-820 kΩ: 1-1,5-3,3-3,9-4,7-5,6-8,2-10-12--22-27-33-47-56-68-150-470 MΩ: 1-2.2 400 3.600 Ω: 82-240-270-330-430-560 1/3 W kΩ: 3-150-220-270-560-620-680 MΩ: 1,2-2,2 4.000 450 kΩ: 1,2-10-22-560 1/2 W 470 4.150 Ω: 82-120 1 W kΩ: 6-18-25-120-180-680 550 4.850

molto vantaggioso:

2 W

# CONDENSATORI CERAMICI

125 V pF: 60 270 2.150 pF: 11-16-20-30 500 V 320 2,700 500 V pF: 470-820 340 2.900 2000 V pF: 82 3.200

Unicamente merce NUOVA di alta qualità. Prezzi NETTI Lit.
Le ordinazioni vengono eseguite da Norimberga PER AEREO in contrassegno. Spedizioni OVUNQUE. Merce ESENTE da dazio sotto il regime dei Mercato Comune Europeo. Spese d'imballo e di trasporto al costo.
Richiedete GRATUITAMENTE la nostra OFFERTA SECIALE 1972 COMPLETA che comprende anche una vasta gamma di COMPO-NENTI ELETTRONICI ed ASSORTIMENTI a prezzi particolarmente VANTAGGIOSI.



# UGEN **QUECK** Ing. Büro - Export-Import

D-85 NORIMBERGA - Augustenstr. 6

Rep. Fed. Tedesca



# ARRIVA SPEEDY GONZALES

IL LINEARE CHE VI FARA' GIRARE IL MONDO IN UN BATTER D'OCCHIO



- Frequence coverage

Amplification mode
 Antenna impedence
 Plate nower imput

Plate power imput :
 Minimum R.F. drive required:
 Maximum R.F. drive :

Tube complement
Semiconductor
Power sources

Power sourcesDimension

- Peso

Garanzia mesi sei.

26,8 - 27,3 MHz.

: AM

45 -  $60~\Omega$  150 W.

2 W. 5W

6KD6

4 diodes, 2 rectifier

220 - 240 V - 50 Hz.

mm. 300 x 140 x 240

Kg. 5,980

Prezzo netto L. 82.500

# BUONO DI PROVA SENZA RISCHI CON

Da spedire a C.T.E. - Via Valli, 16 - 42011 Bagnolo in Piano (RE)

Pagherò al postino l'importo di L. 82.500 + s.p. Resta inteso che, se il lineare non fosse di mio gradimento lo potrò restituire entro 8 giorni dalla data del ricevimento e sarò rimborsato. Per pagamento anticipato porto gratis.

i.B. - La garanzia decade se vengono tolti i sigilli al lineare.

Nome		
Cognome		
Indirizzo		
Cod Post	Località	



# ALIMENTATORE STABILIZZATO « PG 113 »

CON PROTEZIONE ELETTRONICA CONTRO IL CORTOCIRCUITO

Caratteristiche tecniche: Entrata: 220 V 50 Hz ± 10 % Uscita: 6-14 V regolabili

Carico: 2 A

Stabilità: 2% per variazioni di rete del 10 % o del carico da 0 al 100 % Protezione ELETRONICA A LIMITATO-

RE DI CORRENTE Ripple: 1 mV con carico di 2 A Dimensioni: 185 x 165 x 85

# Caratteristiche tecniche:

Tensione d'uscita: regolabile con conti-nuità tra 2 e 15 V Corrente d'uscita: stabilizzata 2 A.

Ripple: 0.5 mV

Stabilità: 50 mV per variazioni del carico da 0 al 100% e di rete del

10% pari al 5 misurata a 15 V.

# **ALIMENTATORE STABILIZZATO** « PG 130 »

CON PROTEZIONE ELETTRONICA CONTRO IL CORTOCIRCUITO



# ALIMENTATORE STABILIZZATO « PG 112 »

CON PROTEZIONE ELETTRONICA CONTRO IL CORTOCIRCUITO

Caratteristiche tecniche:

Entrata: 220 V 50 Hz ± 10 %

Uscita: 12,6 V Carico: 2.5 A

Stabilità: 0,1% per variazioni di rete del 10% o del carico da 0 al 100%

Protezione: elettronica a limitatore di corrente

Ripple: 1 mV con carico di 2 A.

Precisione della tensione d'uscita: 1.5%

Dimensioni: 185 x 165 x 85

# Caratteristiche tecniche: Entrata: 220 V 50 Hz ± 10 %

Uscita: 12,6 V Carico: 5 A

Stabilità: 0,5% per variazioni di rete del 10% o del carico da 0 al

100%

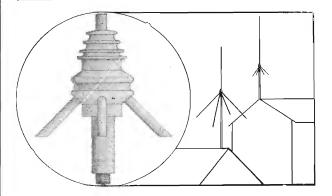
Protezione: Elettronica a limitatore di corrente ed a disgiuntore

Ripple: 3 mV con carico di 5 A. Dimensioni: 185 x 165 x 110 mm

# ALIMENTATORE STABILIZZATO « PG 126 »

CON PROTEZIONE ELETTRONICA CONTRO IL CORTOCIRCUITO





# ANTENNA GROUND PLANE PER C.B.

Frequenza 27 MHz - Potenza max 100 W **ROS**: 1÷1.2 max

STILO: in alluminio anodizzato in 1/4 d'onda RADIALI: n. 4 in 1/4 d'onda in fibra di vetro

**BLOCCO DI BASE IN RESINA** CON ATTACCO AMPHENOL

#### Rivenditori:

DONATI - via C. Battisti, 21 - MEZZOCORONA (TN) EPE HI FI - via dell'Artigliere, 17 - 90143 PALERMO G.B. Elettronica - via Prenestina 248 - 00177 ROMA PAOLETTI - via Il Campo 11/r - 50100 FIRENZE

S. PELLEGRINI - via S. G. dei Nudi 18 - 80135 NAPOLI RADIOMENEGHEL - v.le IV Novembre 12 - 31100 TREVISO REFIT - via Nazionale, 67 - 00184 ROMA G. VECCHIETTI - via Battistelli 6/c - 40122 BOLOGNA

# P. G. PREVIDI - p.za Frassino, 11 - Tel. 24.747 - 46100 FRASSINO (MN)

## Ditta SILVANO GIANNONI Via G. Lami - Tel. uff.: 30.096 - abit.: 30.636 56029 Santa Croce sull'Arno (PI)

Laboratorio e Magazzeno - Via S. Andrea n. 46

#### BC1000 COMPLETO DI 18 TUBI, 2 CRISTALLI, CONTENITORE

Tutto in ottimo stato e originale al prezzo di L. 12.500 cad. + L. 2.000 sp. p. in coppia L. 23.000

Offriamo ancora a richiesta infiniti apparati tra i quali vi ricordiamo:

RX-TX:	10 W 418-432 MHz,	senza	valvole						L.	10.000 + 2.000  s.	.p.
ARN7:	senza valvole .								L.	17.000 + 2.000  s.	p,
BC620:	completo di valv	ole .							L.	15.000 + 2.000  s.	p.

#### BC669 - RICETRASMETTITORE COMPLETO DI ALIMENTAZIONE L. 85.000

ALTRI APPARATI SI PREGA DI FARE RICHIESTA DETTAGLIATA DI QUANTO DESIDERATO.

PACCO DEL RADIO **AMATORE**  ABBIAMO RIUNITO IL MATERIALE MINUTO E NUOVO - Trattasi di diodi -Transistor - Potenziometri - Valvole - Cristalli - Resistenze - Condensatori, ecc. In ogni pacco da Kg. 1,500 vi è sempre: 1 cristallo - 1 valvola - 1 diodo -5 transistors - 2 potenziometri, NUOVI. Il peso sarà raggiunto con altri componenti e spedito senza spese fino a esaurimento a chi ci verserà sul c/c PT 22/9317 Livorno L, 2.500.

Disponiamo di apparati di Marconi-Terapia (pochi pezzi) costruiti dalla « MARCONI » completi funzionanti a rete 50 Hz - 220/260 V - 500 W, peso Kg. 30, frequenza 27/30 MHz. Si possono usare come trasmettitori telegrafici, saldatori AF ecc. Vengono venduti funzionanti a L. 65.000

#### SCONTO 40% A TUTTI I LETTORI DI QUESTA RIVISTA

Sono disponibili 8 esemplari di:

OSCILLATORI VARIABILI di bassa frequenza tipo I-192:A, di costruzione USA. Montano 11 valvole alimentazione diretta c.a., tensioni 110-220 V - 3 gamme d'onda, da 20 a 200, da 200 a 2000, da 2000 a 20000 Hz. - Impedenza d'uscita a 10-250-50005000  $\Omega$  - Scala micrometrica luminosa - Variazione della potenza d'uscita - Possibilità d'uscita sia in onda sinoidale che quadra.

Perfettamente funzionanti

L. 80.000

Apparati ARC3 - 100-156 MHz completi di valvole e schemi

And Bartha Swing of the Land of the Control of the

L. 40.000

RADIOTELEFONI 68P - 5 W, 40 metri - completi di valvole e schemi (la coppia)

L. 40.000

Disponiamo di materiali ad altissima frequenza per radar, come MAGNETRON ecc. a richiesta.



MANIFACTURERS OF ELEKTRONIC EUIPMENT



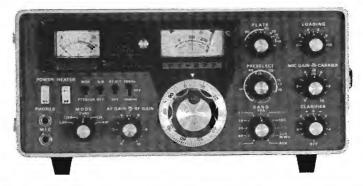
La più grande ditta d'Europa specializzata in apparecchiature ricetrasmittenti giapponesi. SSB (banda laterale unica) su 27 MHz/11 mtr, ora in Italia!

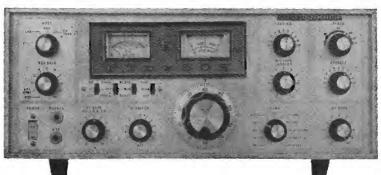
Da 15 anni, la nostra organizzazione fornisce le apparecchiature ricetrasmittenti in SSB, a radioamatori, ospedali missionarii e compagnie industriali in tutte le parti del mondo. Usando la nostra esperienza, potrete ottenere distanze e prestazioni maggiori sui collegamenti radio negli 11 mtr. Noi garantiamo con le nostre apparecchiature collegamenti con tutte le parti del mondo usando semplicemente antenne a stilo per vettura o con altro groundplane.

Nessun altro ricetrasmettitore possiede queste caratteristiche tecniche:

	alimentazione	poten	za RA	<u> </u>	Canali CB			
	incorporata	AM	SSB	AM	UBS	LSB		
FT 277 FT 505	12 V, 110/220 V 110/220 V	100 W 150 W	275 W 550 W	535 535	535 535	535 535		

La sintonia variablle (VFO) consente l'esplorazione continua da 26.965 kcs. a 27.500 kcs permettendo la sintonizzazione di ben 535 canali sia in ricezione che in trasmissione, tra i quali i canali non esattamente in sintonia e fuori dai normali canali 1-23, per es.: Francia, Svezia, Germania, Svizzera, e altri paesi. La sintonia canalizzata è pure possibile nel limite di 5 canali. Inoltre comprese tutte le bande Internazionali per radioamatori 80-40-20-15-10 metri, e banda WWV per controlli di frequenza.





PRONTI PER LA CONSEGNA PRESSO LE NOSTRE RAPPRESENTANZE. CATALOGO COMPLETO CONTRO LIRE 300 IN FRANCOBOLLI.

SOKA s.r.l. - CH 6903 LUGANO - BOX 176 - TX: 79314 - Telefono 0041 91 88543

### Una nuova idea per l'HI-FI Stereo

ORION 1000 (30+30 Weff.)

ORION 2000 (50+50 Weff.)



E' una nuova idea perché Vi permette oltre al piacere di un lavoro personale di montaggio, ascoltare in HI-FI stereo musica senza distorsioni e con tutte le frequenze udibili senza limitazioni. Ripresentiamo la gamma già affermata di moduli per realizzare un impianto di alta qualità.

#### **ORION 2000**

#### **ORION 1000**

n. 1 PS3G n. 2 AP50M n. 1 ST50 n. 1 Mobile n. 1 Trasf. 120 VA n. 1 Telaio n. 1 Pannello n. 1 Conf. minut.	L. 18.000 L. 27.900 L. 8.500 L. 7.000 L. 4.500 L. 2.500 L. 1.800 L. 8.200	n. 1 PS3G n. 2 AP30M n. 1 ST50 n. 1 Mobile n. 1 Trasf. 70 VA n. 1 Telaio n. 1 Pannello n. 1 Conf. minut.	L. 18.000 L. 19.600 L. 8.500 L. 7.000 L. 3.000 L. 2.500 L. 1.800 L. 8.200	Moduli fi Stabilizza Impellicc 220/50 a Forato si Allum, sa	lamier, gra ui frontali atin, anodiz	enza x 300 x 110 ani orient.
ORION 2000 - Mont	tato, funzionar	nte e collaudato .			<b>L</b> .	88.000+s.s.
ORION 1000 - Mont	tato, funzionar	nte e collaudato .			L.	<b>76.000</b> +s.s.
Mobile x piatto DUA	AL (490 x 390 x	110) con coperchio	in plexiglas .	,	L.	12.000 + s.s.

Per un miglior ascolto, per una resa acustica maggiore e più equilibrata presentiamo la nuova linea di diffusori acustici che vi permette di valorizzare al massimo le già eccellenti caratteristiche dei complessi ORION.

$\textbf{DS10}$ - potenza 10-15 W - 8 $\Omega$ - $$ 6 lt. (290 x 160 x 200) n. 1 altoparlante			L. 9.900
<b>DS20</b> - potenza 20-25 W - 8 $\Omega$ - 15 lt. (450 x 300 x 190) n. 2 altoparlanti			L. 20.500
<b>DS30</b> - potenza 30-40 W - 8 $\Omega$ - 50 lt. (600 x 400 x 250) n. 3 altoparlanti			L. 41.500
<b>DS50</b> - potenza 60-70 W - 8 Ω - 80 lt. (740 x 460 x 320) n. 5 altoparlanti			L. 65.700
N.B.: Ai costi è da considerarsi la maggiorazione per spese postali.			

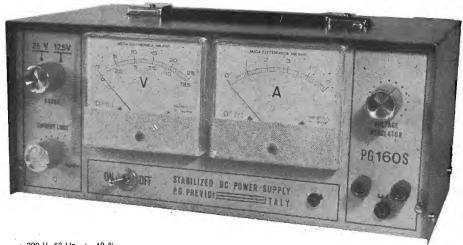


p.za Decorati, 1 - (staz. MM - linea 2) tel. (02) 9519476 20060 CASSINA DE' PECCHI (Milano)

#### Concessionari:

ELMI - 20128 MILANO via H. Baizac, 19 A.C.M. - 34138 TRIESTE via Sattefontane, 52 DIAC - 41012 CARPI via A. Lincoln 8/a-b

SPARTACO 00177 ROMA via Casilina, 514-516



**PG 160/S** 

: 220 V 50 Hz  $\,\pm\,$  10 % ALIMENTAZIONE

TENSIONE D'USCITA: da 0 a 25 V regolabili con continuità in 2 gamme: da 0 a 12,5 V e da 8 a 25 V.

: 5 A nella gamma 12,5 V e 3 A nella gamma 25 V. STABILITA'

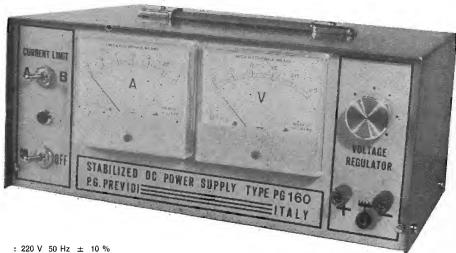
CORRENTE D'USCITA: la variazione massima della tensione di uscita per variazioni del carico da 0 al 100 % è pari a 20 mV. Il valore della stabilità misurata a 25 V è pari allo 0,01 %.

**PROTEZIONE** elettronica contro II cortocircuito a limitatore di corrente con soglia regolabile da 0 al 100 %.

. 2 mV a pieno carico. REALIZZAZIONE

telaio in fusione di alluminio con contenitore metallico verniciato a fuoco. Pannello serigrafato con 2 strumenti ad ampia scala separati per le misure della tensione e della corrente d'uscita. Il voltmetro collegato all'uscita è a doppia scala: 12,5 e 25 V.

DIMENSIONI : 303 x 137 x 205 mm.



**PG 160** 

ALIMENTAZIONE

TENSIONE D'USCITA : regolabile con continuità da 4 a 25 V.

CORRENTE D'USCITA: 3 A in servizio continuo.

STABILITA' : variazione massima della tensione d'uscita per variazioni dei carico da 0 al 100 % o di rete del 10% parl

a 30 mV. Il valore della stabilità misurato a 12 V è pari al 5 per 10000.

**PROTEZIONE** : elettronica contro il cortocirculto a limitatore di corrente a 2 posizioni; 1 A e 3 A. Corrente massima di

corto circuito 3,2 A. Tempo di intervento 20 microsecondi.

RIPPLE : 3 mV a pieno carico.

DIMENSIONI : 303 x 137 x 205 mm.

REALIZZAZIONE : telaio in fusione di alluminio con contenitore metallico verniciato a fuoco. Pannello serigrafato con 2 strumenti ad ampia scala separati per le misure della tensione e della corrente d'uscita.

#### Rivenditori:

DONATI - via C. Battisti, 21 - MEZZOCORONA (TN) EPE HI FI - via dell'Artigliere, 17 - 90143 PALERMO G.B. Elettronica - via Prenestina 248 - 00177 ROMA PAOLETTI - via il Campo 11/r - 50100 FIRENZE

S. PELLEGRINI - via S. G. dei Nudi 18 - 80135 NAPOLI RADIOMENEGHEL - v.le IV Novembre 12 - 31100 TREVISO REFIT - via Nazionale, 67 - 00184 ROMA G. VECCHIETTI - via Battistelli 6/c - 40122 BOLOGNA

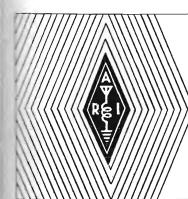
P. G. PREVIDI - p.za Frassino, 11 - Tel. 24.747 - 46100 FRASSINO (MN)

#### COME PREANNUNCIATO.

questo numero contiene un elevato numero di progetti, che potrete esaminare con calma durante le ferie e affrontare, per la realizzazione, in settembre al rientro in città.

Il prossimo numero, oltre a numerosi ulteriori progetti originali conterrà le tradizionali specializzazioni radioelettroniche.

Buone ferie e buon divertimento con ca elettronica!



Un hobby intelligente?

# anotemeciben et

per cominciare, il nominativo ufficiale d'ascolto

basta iscriversi all'ARI filiazione della "International Amateur Radio Union" in più riceverai tutti i mesi

organo ufficiale dell'associazione Richiedi l'opuscolo informativo allegando L. 100 in francobolii per rimborso spese di spedizione a: ASSOCIAZIONE RADIOTECNICA ITALIANA - Via D. Scarlatti 31 - 20124 Milano

VIA DAGNINI, 16/2 Telef. 39.60.83 40137 BOLOGNA Casella Postale 2034 C/C Postale 8/17390



Nuovo catalogo e guida a colori 54 pag. per consultazione ed acquisto di oltre n. 2000 componenti elettronici condensatori variabili, potenziometri microfoni, altoparlanti, medie frequenze trasfor-matori, bread-board, testine, puntine, manopole, demoltipliche, capsule microfoniche, connettori.

Spedizione: dietro rimborso di L. 250 in francobolli.

#### ALIMENTATORI REALTIC STABILIZZATI ELETTRONICAMENTE

#### SERIE AR

Serie a transistor studiata appositamente per auto. Risparmio delle pile prelevando la tensione dalle batterie. Completamente Isolati. Dimensioni mm 72 x 24 x 29 - Entrata: 12 Vcc. - Uscita: 5 V con interruttore 400 mA stabilizzati - Uscita: 7,5 V 400 mA stabilizzati - Uscita: 9 V 300 mA stabilizzati. Forniti con attacchi per Philips, Grundig, Sanyo, National, Sony.

#### SERIE ARL

Serie a transistor completamente schermata, adatta per l'ascolto di radio, mangianastri, mangiadischi e registratori in tensione 220 V (tensione domestica). Dimensioni: mm 52x47x54 Entrata: 220 V ca - Uscita: 9 V o 7,5 V o 6 V a 400 mA stabilizzati. Forniti con attacchi per Philips, Grundig, Sanyo, National, Sony.

#### SERIE ARU

Nuovissimo tipo di alimentatore stabilizzato adatto per essere utilizzato in auto o in casa, risparmiando l'acquisto di due alimentatori diversi - Dimensioni: mm 52 x 47 x 54 - Entrata: 220 V c.a. e 12 V c.c. - Uscita: 9 V o 7 V o 6 V 400 mA stabilizzati. Forniti con attacchi per Philips, Grundig, Sanyo, National, Sony. SERIE AR (600 mA)

SERIE AR (600 mA)

SERIE AR (10 conf. KIT)

L. 1.500 (più L. 500 s.p.)

SERIE AR (11 conf. KIT)

L. 1.500 (più L. 500 s.p.)

SERIE ARL SERIE ARU L. 4.900 (più L. 600 s.p.) L. 6.500 (più L. 650 s.p.)

Spedizione: In contrassegno MIRO C.P. 2034 - 40100 BOLOGNA



UNISPACE © è il felice risultato dello studio per la collo-cazione razionale degli strumenti del tecnico elettronico: l'utilizzazione di 66 contenitori in uno spazio veramente

Grazie alla sua struttura (guide su ogni singolo pezzo) può assumere diverse forme favorendo molteplici soluzioni.

Dimensioni: cm. 50 x 13 x 33.

Marchio depositato Prezzo L. 9.950 + 950 s.p.

#### II FETRON: per la gioia dei tubisti

ing. Vito Rogianti

Provate a domandare a un vecchio tubista (nonostante tutto ce ne sono ancora moltissimi in circolazione) cosa sia il dispositivo TS6AK5. I suoi occhi risplenderanno e vi dirà senza fallo che la sigla gli ricorda quella di un famoso pentodo in zoccolatura noval, il 6AK5. A questo punto sarà bene chiarire di cosa si tratta.

\* \* \*

Vi è ancora in tutto il mondo una enorme quantità di apparecchiature funzionanti a tubi elettronici per un totale forse di mezzo miliardo (cinquecento milioni) di tali gloriosi dispositivi. Si tratta di apparecchiature telefoniche, di apparecchiature radar e di altre apparecchiature che allo stato attuale funzionano ancora benissimo e che non c'è nessuna ragione di togliere rapidamente dal servizio a parte le noie che danno i tubi elettronici in esse contenuti, basti pensare alla necessità del controllo e della sostituzione periodica. Una casa americana, la Teledyne, ha avuto allora la brillante idea di realizzare gli equivalenti a stato solido di un certo numero di tubi elettronici e li ha chiamati « Fetrons ».

Si tratta di semplici circuiti contenenti uno o due transistori unipolari, più precisamente FET a giunzione del tipo per alte tensioni, più qualche altro componente passivo, in un montaggio di tipo ibrido realizzato in un contenitore noval metallico.

Le ragioni tecniche di tale soluzione sono evidenti, ma gioverà riassumerle

per chiarirle a qualche tubista di passaggio.

La vita dei Fetrons è lunghissima, la stima oggi è attorno a 30 miliardi di ore (circa 300 anni di servizio!) contro le 50 mila ore dei tubi professionali, ma soprattutto non si ha la lenta diminuzione della transconduttanza che col passar del tempo si verifica con tutti i tubi elettronici.

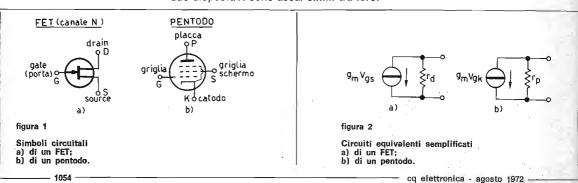
Inoltre il rumore è più basso, non vi sono effetti di rumore microfonico e il guadagno può essere reso facilmente più elevato. Le connessioni dei filamenti (piedini 4 e 5 se ricordo bene) restano libere e non si dissipa quindi quella mostruosa potenza che occorreva per arroventare i catodi ed estrarne quindi faticosamente gli elettroni.

La temperatura di operazione delle apparecchiature si riduce allora notevolmente e ciò, oltre a favorire l'impiego dei Fetrons che preferiscono lavorare a un massimo di 65 °C contro i 100 °C dei tubi, aumenta notevolmente la vita di tutti gli altri componenti e quindi migliora l'affidabilità dell'apparecchiatura « fetronizzata ».

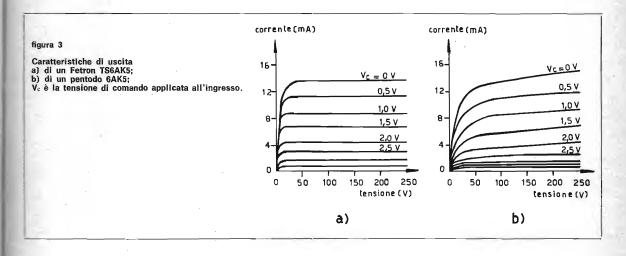
\* \* \*

In effetti i transistori FET sono parenti stretti dei tubi elettronici: in tutti e due i casi il controllo del flusso di corrente viene eseguito per mezzo di una tensione su un circuito ad alta impedenza.

Nelle figure 1 e 2 sono indicati i simboli e i circuiti equivalenti di un FET e di un pentodo, ed è noto il fatto che le caratteristiche di uscita di questi due dispositivi sono assai simili tra loro.



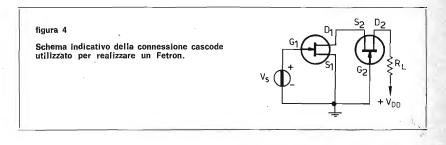
In figura 3 sono date le caratteristiche di placca di un pentodo 6AK5 e del suo equivalente a stato solido: si osserva che sono veramente assai simili, a parte il fatto che quelle del Fetron sono più « belle ». Infatti la resistenza d'uscita è più elevata (5  $M\Omega$  contro 0,5  $M\Omega$ ), la zona di linearità è più estesa, e il cutoff è più netto (—5 V contro —8,5 V per una corrente di 10  $\mu A$ ).



C'è solo un problema, ed è quello relativo alla capacità d'ingresso, che nel FET è piuttosto elevata a causa dell'effetto Miller, mentre nei pentodi è bassissima grazie all'azione schermante della griglia schermo. La soluzione adottata in tutti gli amplificatori a FET progettati per avere bassa capacità d'ingresso, e quindi anche nei Fetrons consiste nell'utilizzare il

circuito cascode, che è costituito da uno stadio con source (catodo) a massa

seguito da uno stadio con porta (griglia) a massa (figura 4).



Siccome il carico del primo stadio è l'impedenza d'entrata, assai bassa, del secondo, ne consegue che pure assai basso è il guadagno in tensione di tale stadio: quindi non si ha praticamente effetto Miller e la capacità d'entrata è solo quella della giunzione porta-canale.
Il quadagno di tensione è affidato tutto al secondo stadio, che nel caso dei

Fetrons deve essere realizzato con un dispositivo ad alta tensione. Il guadagno di tensione è dato dalla espressione approssimata

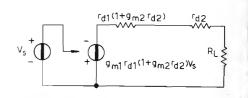
$$A_v \simeq -g_{mi} R_L$$

ove la transconduttanza è quella relativa al primo FET e  $R_L$  è la resistenza di carico.

Questa espressione si può ricavare dal circuito equivalente di figura 5, però si può anche ragionare in modo intuitivo come segue: la corrente che percorre i due FET, e anche il carico  $R_{\rm L}$ , è la stessa ed è  $g_{\rm mi}$  volte la tensione d'ingresso, ragion per cui la tensione d'uscita, a parte l'inversione di segno, sarà  $g_{\rm mi}$   $R_{\rm L}$  volte la tensione d'ingresso.

figura 5

Circulto equivalente di un amplificatore cascode a FET per il calcolo del quadagno di tensione.



Non è difficile rendersi conto del fatto che il secondo FET lavora come trasformatore d'impedenza a quadagno unitario di corrente.

La realizzazione di un triodo con i FET è meno fedele perché le caratteristiche d'uscita sono assai diverse, ma i risultati che si ottengono in pratica sono molto soddisfacenti quando la resistenza di carico del circuito sia sufficientemente bassa.

In questo caso i parametri che contano sono solo la transconduttanza, che è facile realizzare del valore desiderato, e la tensione di interdizione, anch'essa facilmente realizzabile del valore desiderato.

Fino ad ora sono stati realizzati Fetrons che sostituiscono un certo numero di tubi elettronici, come il pentodo già citato e il doppio triodo 12AT7.

Si prevede per il futuro di realizzare anche pentodi di potenza come le 6AQ5

e 6V6, e pentodi del tipo « remote cutoff » come la 6BA6. Anche se la quasi totalità di questi dispositivi sarà impiegata per la sostituzione delle valvole nelle vecchie apparecchiature, vi sarà tuttavia un certo numero di tubisti che non mancherà di utilizzarli in nuovi progetti.

In questo caso si potranno progettare i circuiti con i criteri che si usano lavorando con le valvole, col vantaggio però di realizzare delle apparecchiature a stato solido.

Cosa dice la torre di controllo li aerei in volo?

scoprirai un mondo segreto, affascinante che è a tua disposizione. Saraí in continuo contatto radio con il segreto che ti circonda!

#### C'E' PIU' EMOZIONE CON UN LAFAYETTE



Bande ricezione 108-136 MHZ (aereonautica) 560-1600 KHZ (onde medie)

L. 19.950 netto

# BERNASCONI

Via G. Ferraris 66/C Tel. 33 87 82 CAP 80142





# Vai in CB! con il LAFAYETTE MICRO - 23

#### di Adelchi Anzani

Quando vediamo per la prima volta il ricetrasmettitore Lafayette MICRO-23 non possiamo se non meravigliarci come da un « cosino » tanto piccolo, si ottengano delle prestazioni così rimarchevoli.

Minuto, tascabile, solido, compattissimo; una miniatura (si fa per dire!)

molto graziosa.

Se la Lafayette aveva delle mire particolari, credo proprio che con la costruzione del MICRO-23 le abbia centrate in pieno.

E' un apparecchio che dà veramente delle soddisfazioni sia al costrut-

tore che all'utente CB.

I suoi pregi essenziali si riassumono in poche parole: minutissimo, maneggevolissimo, potentissimo.

Ma vediamo un po' le caratteristiche tecniche fornite dalla Casa.

#### RICEVITORE

- tipo di circuito: supereterodina a doppia conversione con stadio RF e filtro meccanico a 455 kHz;
- frequenza: 27 MHz, Citizen's Band, per mezzo di 23 canali controllati a quarzo;
- sensibilità: 1 μV per 10 dB di rapporto (S+N)/N;
- selettività: meno di 40 dB a 8 kHz;
- -- frequenza intermedia: 455 kHz;
- assorbimento corrente in stand-by: 80 mA.

#### TKASMETTITORE

— frequenza: 27 MHz, Citizen's Band, con 23 canali controllati a quarzo;

— potenza: 5 W input;

- reiezione spurie: la soppressione di tutte le armoniche e spurie è migliore di 50 dB;
- modulato in ampiezza con modulazione superiore al 90 %, Range Boost:
- assorbimento corrente in trasmissione: 800 mA.

#### ANTENNA

— impedenza variabile da 50 a 75  $\Omega$ .

#### **ALIMENTAZIONE**

- variabile fra 11,5 e 14,5 V in corrente continua.

#### TRANSISTOR IMPIEGATI

Tr 1, 2, 7, 8	2SC460
Tr 3, 4	2SC815
Tr 5	2SC781
Tr 6	2SCF8
Tr 9, 10, 11	2SC183
Tr 12	2SD77
Tr 13	2SB77
Tr 14, 15	2SB337
Tr 16	2SC945

#### DIODI IMPIEGATI

D	1					1S953
D	2,	3,	4,	5,	7	1N60
D	6					RD-9A

#### **DIMENSIONI**

- larghezza cm 12,70;
- profondità cm 18,75;
- altezza cm 4,45.

#### **PESO**

— circa 1,700 kg.

#### COME E' FATTO E COME SI USA

Dire come si usa è veramente cosa per ingenui. E' infatti di una semplicità che spaventa.

Nulla di particolare, dunque, da raccontare.

Le manopole di comando sono sempre le stesse, ridotte anzi perché semplificate dal gran numero di circuiti automatici racchiusi nello stesso ricetrasmettitore.

Come al solito ha doppia funzione, per quanto costruito e immesso sul mercato per il solo uso in « mobile ».

Duplice utilizzazione, quindi: postazione fissa e mobile.



Per quanto riguarda la postazione fissa, nell'alimentazione basta avere l'accortezza di caricare la massa o sulla carcassa del ricetrasmettitore (ed esattamente dove c'è un gancetto) o in qualsiasi punto della stessa o sul lato freddo della presa da pannello dell'antenna; mentre il positivo non costituisce problema in quanto è rappresentato dall'unico filo collegabile alla presa posteriore.



Per il resto basta regolare « una tantum » il trimmer dell'« antennaloading » posto sul pannello posteriore per un migliore accordo nella massima uscita in antenna.

Fatto ciò il tutto è pronto per andare regolarmente in ricezione e trasmissione con vostra gran soddisfazione.

A questo punto bisogna spendere necessariamente due parole per il montaguio in « mobile », che risulterà ultrasemplificato.

Basterà infatti montare in un punto qualsiasi della vostra autovettura (al posto dell'autoradio, visto che si può collegare a un altoparlante esterno; fra i sedili; sotto la plancia etc.) la staffa di sostegno fermandola con le classiche due viti e inserire l'apparecchio ricetrasmittente nella stessa. Come alimentazione si cercherà un punto di tensione con polarità positiva, magari direttamente alla batteria: e sarà tutto qui perché il negativo il ricetrasmettitore Lafayette MICRO-23 (perché è di lui che stiamo parlando...) lo prende dal lato freddo dell'antenna (massa) che è collegato direttamente e permanentemente alla carrozzeria che fa da massa.

L'essenziale credo di averlo detto tutto senza tralasciare niente.

#### **PROVE**

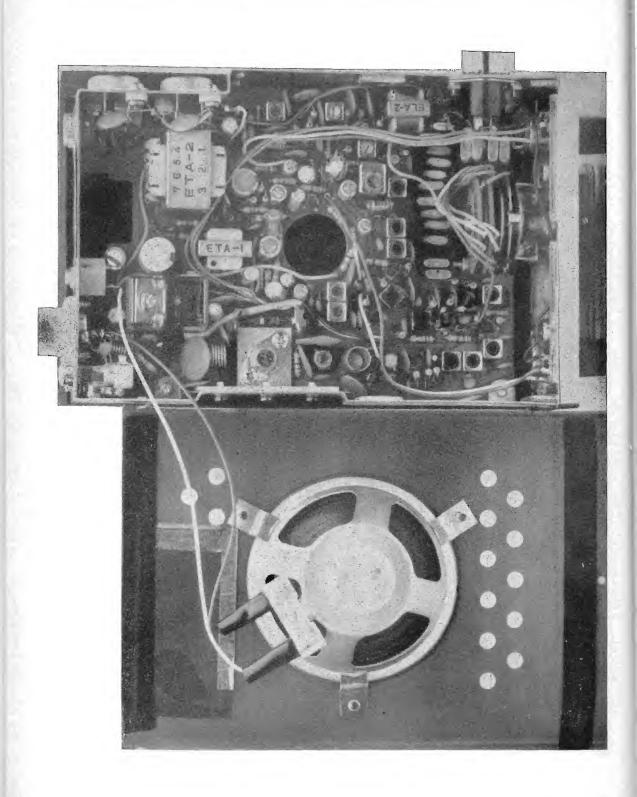
Date le microscopiche dimensioni del ricetrasmettitore si rimane senz'altro perplessi di fronte a tanta bontà di prodotto.

Ma il segreto non è un mistero: è tutto racchiuso nella qualità.

Ultracompatto, robusto, costruito nella parte elettronica con componenti veramente di qualità, resistenti a tensioni sostenute e a temperature piuttosto gravose; sono riuscito a ottenere con impianto in « mobile » (antenna sul parafango posteriore sinistro con SWR = 1:1) una potenza in uscita effettiva in antenna di 3,70 W con motore spento e 5.10 W con motore acceso.

Queste prestazioni si commentano da sè.

Ma passiamo ora alle nostre prove di laboratorio, prove che danno maggiori possibilità di sbizzarrirsi e di valutare veramente tutte quelle componenti che aiutano a decretare un responso su una determinata prova.



Il risultato, come per le rilevazioni effettuate in « mobile », è rimasto sempre allo stesso livello e cioè ottimo.

	corrente in mA	assorbimento	potenza	tensione
modulazione	con modulazione	solo portante	in uscita su carico di 50 Ω (W)	continua (V)
buona	910	610	3,60	11,5
ottima	950	630	3,80	12
ottima	1.000	690	4,50	13
ottima	1.150	800	5,20	14
ottima	1.200	840	5,60	14,5
buona	1.380	900	6,00	15

sensibilità: 0,8 μV per 10 dB di rapporto (S+N)/N; selettività: buona: reiezione spurie: buona.

Concludendo si può dire che il Lafayette MICRO-23 è senz'altro un apparecchio da farci un pensierino, soprattutto per coloro che ne fanno largo uso in mobile.

E' commercializzato in tutta Italia dalla Organizzazione MARCUCCI.

#### SIGMA ANTENNE ECCEZIONALE!!!

#### FANTASTICO!!!

FAVOLOSO!!!

#### NOVITA'

Le nuove Sigma per automezzi (frequenza 27 MHz) in fibra di vetro e caricate in alto con bobina di carico invisibile.

Si presentano come comuni antenne per autoradio ma internamente si trova la bobina di carico annegata nella fibra di vetro.

Si forniscono di colore bianco e grigio, complete di 5 m cavo RG58.

Prosegue la normale produzione delle famose:

SIGMA - UNIVERSAL L. 7.500

SIGMA - NAUTIC L. 16.000

L. 11.000

SIGMA - GP - 27 VTR

Stilo fibra di vetro caricato in alto e stub telescopico, supporto a morsetto orientabile che permette il fissaggio dell'antenna su qualsiasi sporgenza (davanzali, balconi, inferriate ecc.) è anche possibile applicare l'antenna direttamente al TX. Freg. 27-28 MHz.

Antenna costruita per essere montata su imbarcazioni di fiberglass o legno, base resina contenente una bobina che fa da piano terra, stilo in fibra di vetro caricato in alto (lunghezza cm 170 circa) parti metalliche inossidabili. Freq. 27 MHz.

Ground Plane con stilo in 1/4 d'onda in fibra di vetro. N. 3 radiali in fibra di vetro caricati al centro lunghi cm 155, base resina. Freq. 27-28 MHz.

COM.EL.

SIGMA GP-VR/70 L. 5.000 -L. 14.000 -SIGMA TX RA SIGMA GP-VR L. 11.000

Spedizione ovunque in contrassegno, imballo gratis spedizione a carico del destinatario.

I prodotti sono reperibili in: tutti i punti vendita GBC italiana e presso DONATI - via C. Battisti, 21 - MEZZOCORONA (TN) AGLIETTI & SIENI - v.le S. Lavagnini, 54 - FIRENZE

ADES viale Margherita 21- VICENZA NOV.EL. via Cuneo, 3 - MILANO Radiomeneghel - v.le 4 Novembre, 12- TREVISO MESSAGGERIE ELETTRONICHE via P.sa Maria 13/B - SASSARI

- c.so Umberto 13

E. FERRARI - c.so Garibaldi, 151 - Tel. 23.657 - 46100 MANTOVA

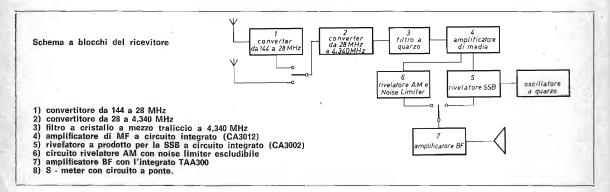
ELETTRONICA - via Negrelli, 30 - CUNEO

- OLBIA

#### Ricevitore per i 144 e i 28 MHz con filtro a cristallo

14ZBD, dottor Giancarlo Gazzaniga

Il ricevitore che vi descrivo è nato dalla necessità di avere un buon RX per la banda dei due e dei dieci metri che mi permettesse di ricevere, senza acrobazie sulle manopole del BFO, anche la SSB, di non avere interferenze d'immagine e d'essere sufficientemente selettivo per i contest.



#### Convertitore da 144 a 28 MHz

Il convertitore è composto da due MOSFET RCA 40673 autoprotetti e da un TIS34 (o 2N5248).

Il primo MOSFET provvede all'amplificazione del segnale d'antenna, il secondo MOSFET funge da mixer, il FET funziona come oscillatore a quarzo provvedendo a iniettare il segnale di conversione a 116 MHz nel secondo gate del 40673 mixer; pertanto la bobina dell'oscillatore a quarzo  $L_{\mbox{\tiny 5}}$  è accordata su 116 MHz.

Le altre bobine sono accordate ovviamente sulle seguenti frequenze:

L1 - L2 - L3 144 MHz

L₄ 28 MHz

L<sub>s</sub> 116 MHz

Lo schema è del resto classico e non richiede particolari spiegazioni, funzionando senza difficoltà.

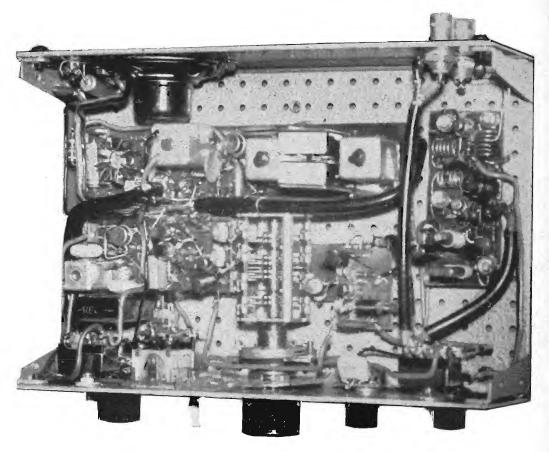
TARATURA - Ci sono due sistemi per tarare convertitori del genere:

 Sistema a cacciavite per super-esperti. Si avvale di un ricevitore a 28 MHz al quale si collega l'uscita del converter con opportuna cavetto schermato, si dà corrente al tutto e con opportuni « tocchi » nei punti sensibili del converter si tarano i trimmers per il massimo soffio.

 Sistema riservato a chi vuol fare veramente funzionare il converter ed è in possesso di un grip-dip anche auto-costruito e ancor meglio di un

qualsiasi ricevitore a 28 MHz.

Sfilare dagli zoccoli tutti i transistor, tarare  $L_1$  -  $L_2$  -  $L_3$  a 144 agendo sui rispettivi trimmer, tarare  $L_4$  a 28 MHz,  $L_5$  a 116 MHz. Rimettere a posto i transistor, dare corrente, portare il potenziometro  $S_1$  tutto inserito per la massima sensibilità, collegare il converter al ricevitore a 28 MHz e tarare il trimmer sul source dell'oscillatore per il massimo soffio e con il grip-dip funzionante come generatore di segnale a 145, sintonizzare a centro gamma il segnale (29 MHz) e tarare per la massima uscita nell'ordine  $L_4$  -  $L_3$  -  $L_2$  -  $L_1$ .



#### Convertitore da 28 a 4,340 MHz

E' composto come il precedente da due MOSFET e un FET che funziona come oscillatore libero; lo schema di principio è lo stesso, unica variante è l'oscillatore libero al posto del quarzo e ovviamente valori diversi di accordo delle relative bobine.

Particolare cura va posta nella costruzione della bobina L<sub>0</sub>, da cui dipende la stabilità del ricevitore e la possibilità di ricevere in modo decente la SSB. Si avrà quindi cura di dare a L<sub>0</sub> una stabilità meccanica ottima, fissando le spire con resina per alta frequenza, e avendo cura che tutto il cablaggio dell'oscillatore sia fatto con componenti di ottima qualità; il condensatore da 1000 pF deve essere possibilmente in mica argentata. La presa intermedia sulla L<sub>0</sub> che provvede come partitore induttivo a mantenere in oscillazione il circuito deve essere variata (nel caso non si ottenesse una stabilità soddisfacente) verso il basso o verso l'alto sino a ottenere il miglior risultato di stabilità.

TARATURA - Si procede « grosso modo » come per il precedente convertitore sfilando tutti i transistor dagli zoccoli; con il grid-dip si tarano con  $C_{\nu_1}$  tutto chiuso (massima capacità)  $L_6$  e  $L_8$  su 28 MHz e  $L_7$  su 32,340 MHz (valore di conversione: 32,340 MHz — 28,000 MHz = 4,340 MHz, valore di media frequenza) e MF, ovviamente su 4,340 MHz.

Effettuati questi controlli assicurarsi con il grip-dip che con variabile  $C_{\nu i}$  tutto aperto l'escursione di frequenza sia effettivamente di 2 MHz, vale a dire che, ricontrollando la risonanza delle bobine  $L_{\text{d}}$  e  $L_{\text{d}}$ , queste devono risuonare ora su 30 MHz mentre  $L_{\text{o}}$  su 34,340 MHz; se così non fosse, agire sui trimmerini in serie alle bobine e sui nuclei sino a che, con variabile tutto aperto, l'escursione delle bobine sia limitata a 2 MHz con le frequenze suddette.

#### Filtro a quarzo e amplificatore MF

Il filtro a quarzo è del tipo a mezzo traliccio di relativa facile costruzione. I cristalli usati sono i noti FT243 del surplus reperibili con poca spesa, meglio se di altro tipo con capacità di shunt minore.

La frequenza non è vincolante, possono essere benissimo impiegati quarzi su altre frequenze, per esempio da 3-5-6 MHz ect., naturalmente cambieranno i valori di conversione e la risonanza delle bobine di media.

Si procede come segue. Tarare uno dei due quarzi con l'aiuto di un frequenzimetro, meglio se digitale, o, ancor meglio, farlo tarare da un amico compiacente e attrezzato, fino a che la distanza tra le due frequenze risulti di circa  $4 \div 5$  kHz.

Per chi è in possesso dell'adatto frequenzimetro ricordo che spostare la frequenza di questi quarzi è abbastanza facile. Basta togliere con delicatezza la lamina di quarzo e smerigliarla con carta smeriglio finissima e misurando di tanto in tanto gli spostamenti di frequenza. Operazione non più lunga di 15 minuti.

Le caratteristiche del filtro a mezzo traliccio sono ottime e non molto diverse da quelle del traliccio vero e proprio.

Desiderando una selettività migliore i due quarzi potrebbero essere distanziati di soli  $2 \div 3$  kHz, ricordo però che ciò è a discapito della riproduzione della AM e a favore della SSB.

Vorrei inoltre ricordare a chi si accinge alla costruzione del filtro alcune note importanti sui filtri a quarzo.

A.R.I. Associaz. Radiotecnica Italiana

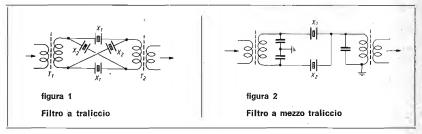
> la Sezione di RAVENNA organizza nei giorni

9 - 10 settembre

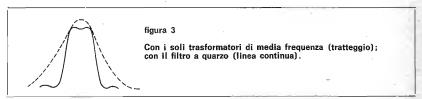
I'VIII CONVEGNO VHF ROMAGNA

CON MOSTRA-MERCATO
DI
MATERIALE RADIANTISTICO

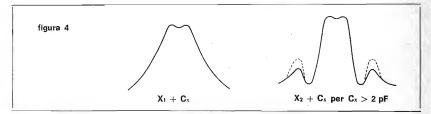
Informazioni: P.O. BOX 6 - RA



Nella figura 3 si possono vedere gli effetti dei due quarzi sulla curva di selettività rispetto ai soli trasformatori di media.



Nella figura 4 si possono vedere gli effetti di una capacità in parallelo a  $X_2$  e a  $X_1$  e le rispettive curve di selettività.



Nel cablaggio, quindi, bisogna tener conto di questo fatto ed evitare le capacità parassite e non mettere a massa la lastrina di metallo dei quarzi FT. L'integrato di media frequenza è un amplificatore a larga banda RCA con 75 dB di guadagno (utili a supplire l'attenuazione del filtro a quarzo); non è critico da far funzionare anche se bisogna porre una certa attenzione nel cablaggio per evitare che autooscilli.

La taratura dell'amplificatore e del filtro a quarzo non si può fare empiricamente, ma richiede l'aiuto di un oscillografo e dello sweep lento.

#### Rivelatore a prodotto con l'integrato CA3002

Per la ricezione della SSB ho sperimentato svariati circuiti trovati qua e là sulle varie riviste, ma tra tutti il migliore è stato questo: ricavato da uno schema della RCA, con alcune necessarie modifiche si è rivelato ottimo per la SSB e per la AM.

Infatti escludendo l'oscillatore a quarzo funziona come rivelatore con doti eccezionali di linearità e di noise limiter. Questo l'ho scoperto quando ormai avevo terminato tutto l'insieme e non ero più in tempo ad apportare altre modifiche allo schema che vi ho proposto. Ciò non toglie che chi si accinge alla costruzione ometta di aggiungere il rivelatore AM e il noise limiter e utilizzi l'interruttore i² solo per dare tensione all'oscillatore a quarzo per la ricezione SSB e a toglierla per la ricezione AM.

La ricezione della SSB in 10 m e 2 m è del tipo USB e quindi il quarzo dell'oscillatore del rilevatore a prodotto (altro FT243 surplus) è stato tarato con il solito sistema su 4345 kHz; l'aggiustamento ottimale di frequenza viene fatto regolando il trimmer shuntato al quarzo.

#### Amplificatore BF, rivelatore AM e Noise Limiter

Questi circuiti non richiedono spiegazioni essendo estremamente semplici sia come circuito che come funzionamento.

L'amplificatore BF è stato realizzato con l'integrato Philips TA300 di sicuro e facile funzionamento; il Noise Limiter può essere regolato, per quanto riguarda l'intensità di taglio, variando la capacità del condensatore che sullo schema è collegato all'interruttore « NL » con capacità più alte, maggiore è il livello di taglio, in pratica funziona egregiamente con valori da 50 nF a 100 nF.

#### S meter

Il circuito è stato realizzato con un TIS34 montato a ponte con uno strumento indicatore di livello batterie. Lo schema è visibile in figura 5.

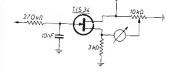
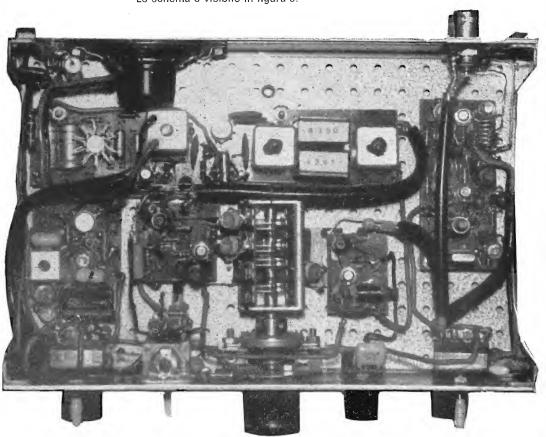
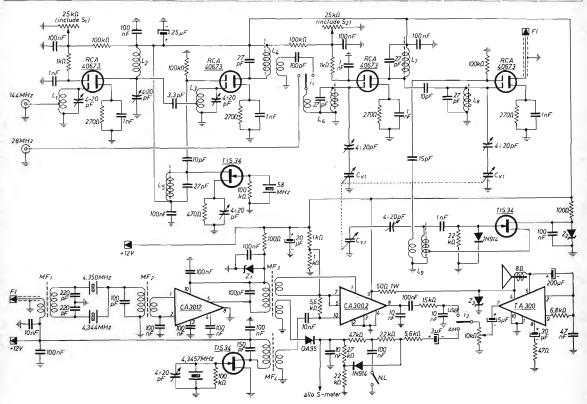


figura 5







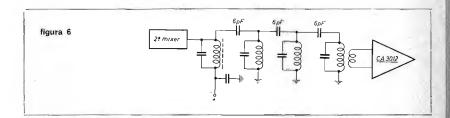
 $C_{v1}$  4 x 15 pF ad aria (Vecchietti)  $L_1$  -  $L_2$  -  $L_3$  5 spire  $\varnothing$  6 mm filo argentato da 1 mm (per  $L_1$  e  $L_3$  presa a 2 spire lato massa)  $L_5$  6 spire  $\varnothing$  6 mm filo argentato da 1 mm con nucleo  $L_4$  -  $L_6$  -  $L_7$  -  $L_8$  15 spire  $\varnothing$  6 mm accostate, filo smaltato  $\varnothing$  0,6 mm con nucleo (per  $L_6$  , 4 spire di link)  $L_7$  15 spire  $\varnothing$  6 mm filo smaltato  $\varnothing$  0,6 mm accostate con presa a  $4\div5$  spire lato massa MF1 - MF2 - MF3 - MF4 30 spire filo seta  $\varnothing$  0,2 mm accostate, secondario 5 spire; diametro supporto 6 mm  $Z_1$  zener 7,5 V 1/2 W  $Z_2$  zener 9 V 1/4 W  $Z_3$  zener 9 V 1 W

#### Pregi e difetti del ricevitore

Tra i pregi del ricevitore è senz'altro da mettere in primo piano la selettività, poi la sensibilità, la facile ricezione di segnali SSB, semplicità costruttiva.

Tra i difetti, se così si possono chiamare, la non facile taratura del filtro a quarzo che richiede una adeguata strumentazione per ottenere i migliori risultati, la non perfetta fedeltà di riproduzione dei segnali modulati in AM data la selettività adatta più per la SSB che non per segnali modulati in ampiezza.

Chi non volesse comunque sobbarcarsi l'impresa di costruirsi il filtro a quarzo, non farà altro che acquistarne uno già tarato, pronto da montare oppure accontentarsi di una minore selettività e sostituire il filtro con quattro medie frequenze come da figura 6.



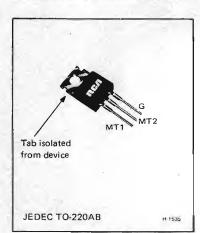
Non mi resta altro che augurarvi buon lavoro!

#### NUOVI TRIACS AD ANODO ISOLATO RCA



П

Per soddisfare in modo sempre più completo le esigenze dei consumatori europei la RCA pone oggi sul mercato tre nuovi triacs da 8 A 100-200-400 V con anodo isolato.



#### 8-A Isolated - Tab Silicon Triacs

Three-Lead Plastic Types for

Power-Control and Power-Switching Applications

#### Features

- Internal Isolation C
  - Glass Passivated Junctions
- 100-A Peak Surge Full-Cycle Current Ratings
- Shorted-Emitter, Center-Gate Design
- Low Switching Losses
- Low Thermal Resistance
- Package Suitable for Direct Mounting on Heat Sink

Tilverstar, Itd S. p. A.

MILANO - Via dei Gracchi, 20 - Tel. 49.96 (10 linee)

ROMA - Via Paisiello, 30 - Tel. 855.336 - 869.009

TORINO - P.za Adriano, 9 - Tel. 540.075 - 543.527

#### ER95, nesimo alimentatore stabilizzato

14ZZM. Emilio Romeo

Non avevo neanche finito di promettere ai Pierini che avrei descrito una mia realizzazione di alimentatore stabilizzato, che già qualcuno mi sollecitava a sbrigarmi. Eh, come sono impazienti questi giovani, quanta fretta hanno! Eccola, questa descrizione, godetevela tutta, senza sbronzarvi e che buon pro vi faccia! Prima di esaminare lo schema, o meglio alcuni suoi particolari, è meglio vedere subito le prestazioni.

INGRESSO dalla rete a 125, 160, 220 V. SECONDARIO DEL TRASFORMATORE uscita nominale 35 Vca.

USCITA STABILIZZATA regolabile con continuità da 0,7 a 25 V.

CARICO MASSIMO AMMESSO 1,5 A.

STABILITA': variazioni sulla rete del ± 15 % fanno variare l'uscita da 8 a 10 mV a seconda del carico; la misura è stata eseguita con la tensione regolata su 12 V: a tensioni maggiori o minori la stabilità non varia sensibilmente.

STABILITA': variando il carico da zero al massimo, la tensione di uscita (12 V) cala di circa 16 mV.

OVERSHOOT: togliendo bruscamente il carico massimo, l'Indice dello strumento accusa una variazione di circa 2 mV.

VARIAZIONE LINEARE della tensione di uscita; la risoluzione è molto fine per merito del potenziometro, che è del tipo

AHEIDOT - a 10 girl, e della relativa manopola contagiri.

AMPEROMETRO inserito in permanenza, con due portate: 300 mA e 3 A.

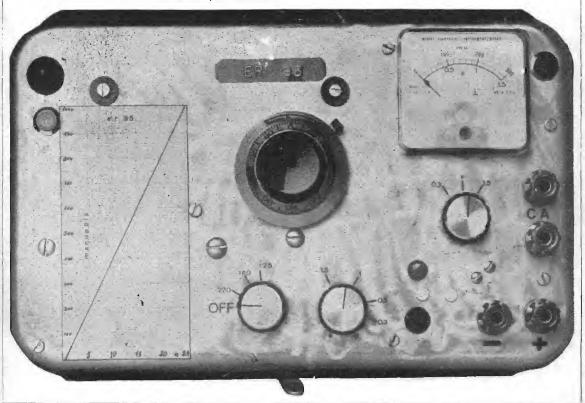
PROTEZIONE (interruttore elettronico) contro i sovraccarichi e i cortocircuiti; indicazione luminosa di cortocircuito o sovraccarico; soglia regolabile da circa 100 mA a oltre il carico massimo.

FUSIBILE di protezione, nel caso che vada in corto qualche elemento a « monte » del regolatore (trasformatore, raddrizzatore, elettrolitico); indicatore visivo di fusibile bructato.

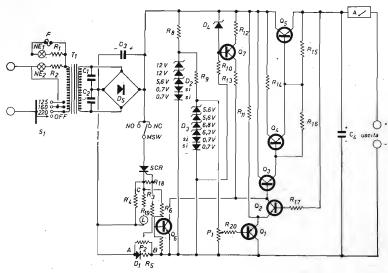
USCITA ACCESSORIA 35 Vea

RIPPLE (ronzìo residuo): inavvertibile.

Premetto che per ottenere queste prestazioni, direi buone, ho dov to eseguire una accurata scelta fra i transistor: quindi se qualcuno si cimenterà in questa costruzione e non at sec... i risultati da me indicati, quasi certamente ciò sarà dovuto ai transistor usati, cioè poco efficienti



E ora guardiamo pure lo schema, di cui non farò una analisi generale ma mi limiterò a mettere in evidenza quelli che sono i particolari più interessanti, e gli accorgimenti usati.



Tı trasformatore di circa 30 VA, con ingresso universale e secondario sui 35 V Sı commutatore a quattro posizioni (tre scatti) che funziona da cambio tensioni e da interruttore, nell'ultimo scatto microswitch, preferibilmente con possibilità di adattargli una specie di piccolo pomello, per comodità di azionamento. MSW fusibile da 100 mA lampadina al neon arancione, indicatrice di fusibile bruciato NE lampadina al neon arancione, indicatrice di fusibile bruciato lampadina al neon rossa, indica l'accensione; insieme alla precedente è del tipo BNE-2 giapponese lampadina da 24 V, 20 mA, con relativo portalampada, tipo RAFI ASY77, o qualsiasi transistor PNP che « tenga » a circa 70 V BFYSSA, BC286, BC301, o simili 2NS293, o simile, cioè 70 V, 3+4 W NE<sub>2</sub> Q2, Q3, Q6 Q۶ 2N3055 Q7 come Q1 come U<sub>1</sub>
ponte di diodi B80-C3200, o simile
diodo controllato della GE tipo C106B1
diodo da circa 50 V, 10 A; i tipi « automotive » vanno vene
serie di diodi zener da 1 W, vedi testo
zener da 5,6 V, 1 W D<sub>5</sub> SCR Dı D2, D3 Nota: le resistenze senza specificazione di « wattaggio » sono da 1/2 W.

R1, R2 220 kΩ, 1/4 W R<sub>3</sub> 3,3 kΩ 1 W R<sub>4</sub> 3,3 kΩ 1 W Rs 0,25  $\Omega$  1 W (due da 0,5  $\Omega$  in parallelo) R6 22 kΩ R<sub>7</sub> 560 Ω R<sub>8</sub> 330 Ω 10 W R<sub>9</sub> 470 Ω 2 W R10 2,2 kn R<sub>11</sub> 27 kΩ R<sub>12</sub> 1 kΩ R<sub>13</sub> 2,2 kΩ R14 47 Ω 1 W R<sub>15</sub> 470 Ω 1 W R16 2,7 kΩ R<sub>17</sub> 3,3 kΩ (vedi testo) R<sub>18</sub> 1 k $\Omega$  ÷ 2,7 k $\Omega$ R19 1 kΩ R20 4,7 kΩ P<sub>1</sub>, P<sub>2</sub> vedi testo C<sub>1</sub>, C<sub>2</sub> 47 nF 250 V

C<sub>3</sub> 1000 µF 70 V C4 1000 µF 50 V

Possiamo dividerlo in quattro parti.

1º circuito di stabilizzazione vero e proprio, costituito da  $Q_1$ ,  $Q_2$ ,  $Q_3$ ,  $Q_4$ ,  $Q_5$ ,  $R_{11}$ ,  $R_{14}$ ,  $R_{16}$ ,  $R_{17}$  e  $R_{20}$ . 2º generatore della tensione di riferimento, costituito da  $D_2$ ,  $D_3$ ,  $P_1$ ,  $R_8$  e  $R_9$ .

3° pre-stabilizzatore, costituito da  $Q_7$ ,  $D_4$ ,  $R_{10}$ ,  $R_{12}$  e  $R_{13}$ . 4° protezione elettronica, costituita da SCR,  $Q_6$ ,  $D_1$ ,  $R_5$ , MSW,  $R_3$ ,  $R_4$ ,  $P_2$ ,  $R_{18}$ ,  $R_{19}$ ,  $R_6$  e  $R_7$ .

La prima parte è quasi uguale al circuito apparso su cq, 12/1971, pagina dei pierini. Unica differenza, il comparatore, che invece di essere costituito da un solo transistor, ne ha due montati non nel classico circuito differenziale, ma in serie fra di loro: avevo notato tale particolare sull'ARRL Handbook 1971, e avevo voluto provarlo per curiosità. Poiché funziona egregiamente, ho voluto farlo conoscere anche ai lettori di cq.

Il potenziometro usato, un Helipot a 10 giri, da 50 k $\Omega$  con relativa manopola contugiri (il tutto abbastanza costoso, purtroppo!), permette una risoluzione molto fine, impensabile coi normali potenziometri, e una facile interpolazione, una volta costruito il grafico di taratura.

Anche la linearità è notevole.

La seconda parte è il generatore della tensione di riferimento. Come i lettori ricorderanno, nel citato articolo del 12/31, dicevo che le variazioni di tensione all'uscita vengono paragonate a una tensione di riferimento « che si suppone molto stabile »: questa affermazione vale anche per il 1972 (e forse per qualche anno ancora), quindi raccomando la massima attenzione a questo particolare perché da esso dipende gran parte dell'efficienza della sta-

Per raggiungere tale scopo, ho adottato tre accorgimenti.

Il primo è quello della doppia stabilizzazione. Il perché di due zener, uno dopo l'altro, è intuitivo: se, per esempio, ciascuno di essi riduce le variazioni della tensione d'ingresso a un decimo del loro valore, sul secondo zener queste variazioni saranno ridotte a un centesimo.

Ho usato per R<sub>8</sub> un bel candelotto da 10 W, per evitare aumenti di temperatura eccessivi, visto l'ambiente **molto** chiuso in cui è costretta a lavorare. Chi non ha di questi problemi, può tranquillamente usare resistenze di dimensioni molto minori.

Il secondo accorgimento consiste nel mettere, al posto di un unico zener del valore voluto, parecchi zener in serie, di valore più basso, e ciò allo scopo di ottenere una minore resistenza dinamica (migliore azione stabilizzatrice) e un coefficiente positivo di temperatura meno pronunciato.

Nel mio caso ho ottenuto la prima tensione stabilizzata, 31 V, mettendo in serie due zener da 12 V, uno da 5,6 V, e due diodi al silicio collegati in senso diretto, cioè della conduzione: questi ultimi costituiscono il terzo accorgimento, e poiché essi hanno un coefficiente di temperatura negativo servono a compensare, almeno in parte, il coefficiente positivo degli zener.

La seconda tensione stabilizzata, cioè la tensione di riferimento, 25 V, l'ho ottenuta mettendo in serie due zener da

5,6 V, due da 6,8 V e due diodi al silicio.

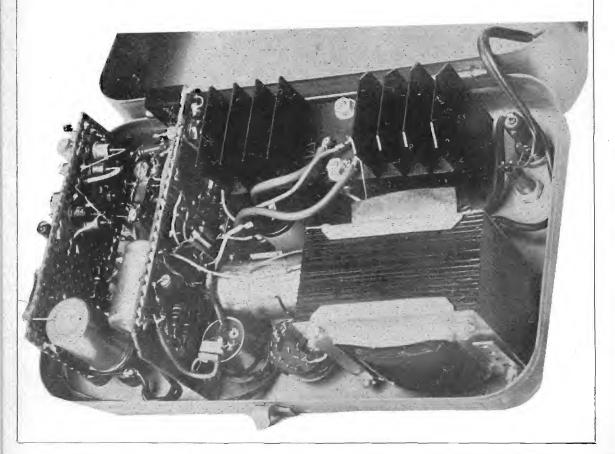
Una differenza notevole, rispetto allo schema dell'anno scorso, risiede nel fatto che qui abbiamo una tensione di riferimento alquanto alta: tale tensione rappresenta il massimo valore (circa) che si può avere nell'uscita stabilizzata (mentre nel circuito precedente essa costituiva il valore minimo della tensione d'uscita), e può essere variata fino ad aversi in uscita un valore prossimo allo zero, cioè circa 0,7 V nel mio caso.

Poiché non avevo interesse a usare tensioni inferiori a tale limite, non mi sono preoccupato a fornirmi della piccola

tensione ausiliaria necessaria ad ottenere lo zero esatto.

L'uso di alti valori per la tensione di riferimento solleva però dei problemi, come la necessità di un trasformatore che dia tensioni alquanto maggiori, e quindi l'uso di transistor resistenti a queste tensioni, una maggiore dissipazione di calore nelle resistenze di caduta degli zener, e così via.

Quale dei due sistemi sia preferibile, dipende dalle particolari necessità del costruttore: ai principianti suggerisco di costruire l'alimentatore che abbia la tensione di riferimento ottenuta da uno zener da 5,6 V, seguendo lo schema dell'anno scorso.



La terza parte dello schema costituisce, come già detto, la pre-stabilizzazione. Questo particolare circuito, che ho trovato descritto in un testo americano del 1960, sembra sia andato in disuso al giorno d'oggi (però viene usato nei circuiti integrati), tanto è vero che, se la memoria non mi tradisce, non l'ho notato in nessun articolo (sia su cq che su altre Riviste) di questi ultimì tre o quattro anni.

Penso valga la pena di descriverlo.

Nei circuiti normali, la base del primo transistor della catena di regolazione (Q3, nel presente schema) viene collegata, tramite opportuna resistenza, alla sorgente non stabilizzata. Così facendo, si viene ad iniettare su questa base, oltre a una certa corrente continua, anche la componente alternata residua, il cosiddetto « ripple ». E' quindi chiaro che tale ripple apparirà, notevolmente amplificato, nell'uscita. Per ovviare a questo inconveniente si sono adottati i seguenti rimedi:

a) filtrare energicamente, con elettrolitici di grossa capacità, e magari aggiungendo un'impedenza di filtro, la ten-

sione continua d'ingresso;

b) collegare alla base del transistor ( $Q_3$ ) un elettrolitico di notevole capacità, fino a 500  $\mu F$ , in qualche caso anche

un'impedenza di filtro. Sul rimedio a) non c'è nulla da dire: a parte la maggiore spesa, un filtraggio energico, fatto come si deve, non fa

mai male, per quanto con tale sistema non si può eliminare del tutto il ripple. Sul rimedio b) c'è da dire questo: che più alta è la capacità del condensatore, maggiore sarà l'overshoot, cioè l'indice sbatterà più o meno violentemente a fondo scala quando si toglie il carico, a meno che non si usino circuiti molto elaborati.

Ora, questa non è una cosa piacevole, specialmente in un alimentatore da laboratorio, che viene sottoposto a

simili torture piuttosto frequentemente.

Per tale ragione, la resistenza  $R_{13}$  del mio schema, invece che al positivo non stabilizzato, si trova collegata al collettore di  $C_{7}$ : questo transistor, insieme a  $D_{4}$ ,  $R_{10}$  e  $R_{12}$ . costituisce un vero e proprio stabilizzatore e fornisce alla base di  $C_{3}$  una tensione stabilizzata, e quindi una corrente costante. L'efficacia di questo stabilizzatore, agli effetti della eliminazione del ripple, è almeno uguale, se non superiore, a quella dell'elettrolitico sulla base, ma senza averne i difetti. Inoltre la base di  $C_{3}$  essendo collegata a un potenziale che risente molto poco delle variazioni della tensione non stabilizzata, può esplicare la sua azione di controllo nel migliore dei modi in quanto l'unica componente variabile a cui deve « dar retta » può provenire solo dal comparatore, ed è proprio questo uno degli obiettivi da realizzare per ottenere una buona stabilizzazione.

Concludendo, si può dire che conviene adottare la pre-stabilizzazione, al posto del filtraggio normale.

Eccoci infine alla quarta parte, la protezione elettronica.

Ho preferito, anziché il sistema a limitazione di corrente, quello a interruzione perché protegge in modo più completo l'alimentatore. Non tutti preferiscono questo sistema, perché, una volta eliminata la causa che provoca l'intervento, per ripristinare l'alimentazione occorre eseguire una manovra, come premere un pulsante, ad esempio: mentre nel limitatore tale ripristino è automatico. Un altro inconveniente potrebbe essere che, quando si dà tensione, specialmente se il carico è fornito di elettrolitici di grossa capacità, l'interruttore interviene anche se regolato per il massimo carico. In questo caso, tuttavia, basta dar tensione pian piano partendo da zero e poi, dopo qualche istante, commutare la soglia di intervento sul valore voluto.

Il sistema a cui sono andate le mie simpatie è quello a interruzione e pertanto è questo che vi descrivo.

Molto in breve, si può dire che il funzionamento è basato sul fatto che quando viene raggiunta una certa corrente massima prestabilità, la base di  $Q_3$  viene cortocircuitata verso massa, tramite l'intervento di  $Q_6$ , e quindi l'intera

catena di controllo non conduce più, portando a zero la tensione di uscita.

Vediamo come ciò avviene. L'elemento sensibile è formato da  $D_1$  e  $R_s$  in serie e attraverso esso fluisce l'intera corrente richiesta dal carico.  $D_1$  serve a stabilire una soglia di circa 0,7 V se esso è al silicio, alquanto minore se è al germanio:  $R_s$  « accusa » le variazioni di corrente per cui quando la corrente cresce aumenta la tensione esistente fra A e B. B sarà sempre **meno negativo** di A, cioè **più positivo** (il che è lo stesso) quindi, se collegheremo il catodo dello SCR verso il lato dove si trova A, e il « gate » verso il lato dove si trova B, avremo che quando fra questi due punti sarà raggiunta una certa tensione lo SCR innesca bruscamente, sul punto C vi sarà l'intera tensione positiva, di cui una parte va a finire sulla base di  $C_0$  che va in saturazione e blocca tutto. Per rendere la soglia di intervento regolabile a piacere, piuttosto che variare con un commutatore i valori di  $R_s$  — il che è un vero strazio, trattandosi di **decimi di ohm** — ho preferito mettere fra C0 B un potenziometro che può essere di valore compreso fra C100 C2, non è affatto critico: dopo alcune prove con carichi diversi si può tracciare una scala, oppure alcuni valori isolati, per la manopola del potenziometro. Non è escluso che al suo posto si possa mettere un commutatore il cui contatto comune fa le veci del cursore del potenziometro.

R<sub>3</sub>, con in serie la lampada L, limita l'assorbimento dello SCR al più basso valore possibile, compatibile con un sicuro funzionamento, mentre L, accendendosi, segnala l'avvenuto intervento della protezione. R<sub>4</sub>, in parallelo a questi due elementi, è quella famosa resistenza di cui avevo parlato all'inizio dell'articolo del 12/1971: essa serve ad assicurare l'innesco dello SCR, anche se per ipotesi la lampada L dovesse bruciare o fare cattivo contatto. Una volta eliminato il corto o l'eccessivo assorbimento che avevano provocato l'intervento del sistema di protezione, basta premere il pulsante MSW del « microswitch » per disinnescare lo SCR e ridare tensione all'uscita. Non ho usato un pulsante normale o, peggio, un interruttore perché con uno di questi componenti si potrebbe indugiare, involontariamente, con lo SCR disinnescato, pur persistendo il corto sull'uscita: se tale indugio si prolunga, può

avvenire una catastrofe nell'alimentatore.

Invece, con il microswitch collegato come indicato nello schema (osservate bene, prego, i contatti NC e NO sono collegati assieme!) lo SCR può rimanere disinnescato al massimo per il tempo in cui avviene la commutazione fra un contatto e l'altro: questo tempo è dell'ordine di 1/100 di secondo, più che sufficiente a far innescare o disinnescare lo SCR, che interviene con rapidità circa mille volte maggiore, ma non tale da provocare danni, se

l'alimentatore è ben dimensionato.

Ricordo qui che quando interviene la protezione elettronica, ai capi del transistor finale si ritrova l'intera tensione raddrizzata dal ponte, quindi è bene che esso (e anche gli altri!) possa sopportare la massima tensione disponibile, più un certo margine di sicurezza. Nella presente realizzazione, con tensione di rete maggiore del 20%, la tensione non stabilizzata assume il valore di 56 V, valore pericolosamente vicino ai 60 V ammessi come massimo per il 2N3055: tuttavia non è mai successo nulla a  $Q_3$ ,  $Q_4$ , e  $Q_5$ , mentre ho avuto una vera ecatombe di  $Q_1$ ,  $Q_6$ ,  $Q_6$  e  $Q_7$  perché nelle prime prove mi ostinavo con i BC109 e gli ASY26, non adatti alle tensioni che avevo col trasformatore usato.

#### NOTE SU ALCUNI COMPONENTI

 $R_{17}$ : protegge la base di  $Q_2$  da eventuali picchi. Diminuendo il suo valore, aumenta l'efficacia della stabilizzazione, ma è meglio non scendere al di sotto dei 1500  $\Omega$ , pena la distruzione di  $Q_2$ . Assolutamente controindicato, come invece sembrerebbe logico, un condensatore di by-pass sulla base di  $Q_2$  perché apparirebbe il deleterio effetto di overshoot, più o meno pronunciato.

 $R_{14}$ ,  $R_{15}$ ,  $R_{16}$ : servono a tenere in condizioni di sicurezza  $Q_4$  e  $Q_5$  ed è merito loro se durante le prove mi sono potuto

permettere il lusso di sevizie varie per alcuni secondi (con la protezione esclusa!) senza alcun danno.

 $R_{12}$ ,  $R_{13}$ : abbastanza critiche. Specialmente  $R_{12}$  protegge  $Q_7$  da tensione eccessiva nei casi limite.  $R_{11}$ : omettendola, il comparatore funziona ugualmente tuttavia mi è sembrato contribuisse a un leggero miglioramento della regolazione e l'ho lasciata. Si potrebbe pensare che anche questa resistenza porti il ripple su  $Q_2$ , ma un conto è iniettarlo su una base, un altro conto iniettarlo su un emitter: a parte il fatto che il valore di  $R_{11}$  costituisce già un discreto elemento di smorzamento.

R<sub>8</sub>, R<sub>9</sub>, R<sub>10</sub>: derivano dal calcolo relativo agli zener, ce ne siamo già occupati altre volte.

 $\mathbf{R}_{\delta}$ ,  $\mathbf{R}_{\gamma}$ : partitore di base per  $\mathbf{Q}_{\delta}$ . E' bene poter dare a  $\mathbf{R}_{\gamma}$  il più basso valore possibile, senza compromettere il funzionamento. Anche sulla base di  $\mathbf{Q}_{\delta}$  sono vietati i condensatori di valore troppo elevato: comprometterebbero la rapidità di intervento dello SCR.

 $R_{18}$ : secondo i dati della General Electric è assolutamente necessaria, pena danneggiamento dello SCR: lo stesso vale per  $R_{19}$ , che serve anche a proteggere  $P_2$  da eccessivo flusso di corrente quando lo SCR è innescato.

 $R_{17}$ : protegge la base di  $Q_2$ , ed è bene non scendere a valori inferiori a 1500  $\Omega$ .

C<sub>1</sub>, C<sub>2</sub>: servono, entro certi limiti, ad attenuare il « picco » di chiusura e apertura del circuito. Due resistenze di basso valore, in serie ai terminali del secondario, sarebbero state più efficaci: ma io avevo poco spazio disponibile, e quindi...

Due parole su  $D_2$  e  $D_3$ , che mi hanno fatto venire l'idea di un quesito per i Pierini. Come si può vedere dallo schema,  $O_1$  è un transistor PNP, e pertanto sulla sua base deve esserci una tensione **negativa** perché esso conduca. Domanda: come mai, invece, sulla base perviene una tensione prelevata dal lato **positivo** degli zener  $D_3$ ? e come mai, in queste condizioni,  $O_1$  funziona egregiamente? A voi, Pierini di tutte le età!

#### PARTICOLARI COSTRUTTIVI

L'alimentatore è stato racchiuso in un contenitore che se non è a tenuta stagna poco ci manca, e idea più infelice non poteva venirmi!

Infatti, a causa delle dimensioni, non troppo abbondanti, e della mancanza di circolazione d'aria sono stato costretto a limitare le dimensioni del trasformatore, a dotare  $Q_s$  di un mostruoso dissipatore di calore, e come conseguenza a stabilire una corrente massima di 1,5 A: il tutto per evitare di possedere una stufa, invece di un alimentatore stabilizzato. Conseguenza della mia ostinazione a non volere il transistore finale fissato direttamente alla scatola metallica è stata appunto il dissipatore che si può vedere dalla foto: da essa si vede anche la disposizione dei componenti. In una delle due piastre di vetronite ho sistemato i componenti della tensione di riferimento e della pre-stabilizzazione, nell'altra il comparatore, la catena di regolazione e la protezione elettronica: gli elettrolitici sono stati sparpagliati in diversi punti, per ragioni di spazio.

Quindi, chi vuole fare le cose per benino non si lasci tentare da un « arrangiamento » come quello che ho fatto io, ma si provveda di un bel telaio (anche senza coperchi, più o meno estetici) con spazio in abbondanza, in modo da disporre nel migliore dei modi ogni componente. Il circuito può essere montato su piastre analoghe a quelle da me

usate, fissate al telaio verticalmente od orizzontalmente.

L'amperometro può essere indifferentemente di qualsiasi valore a fondo scala (però con un 50 µA fondo scala lo shunt occorrente è di minor valore e quindi la caduta che introduce anch'essa minore): bisogna armarsi di santa pazienza per trovare per tentativi lo shunt occorrente per il fondo scala voluto, naturalmente aiutandosi con un amperometro di un certo affidamento.

\*

Credo di aver detto in maniera abbastanza chiara tutte le cose più essenziali, riguardanti questa realizzazione. Se i lettori mi interpelleranno per ulteriori chiarimenti, su altri particolari, vedrò di ritornare sull'argomento. Ai fautori dell'alimentatore composto soltanto di « integrato + transistor finale » dirò che costruendosi un circuito come quello descritto, si imparano molte, ma molte cose di più.

#### **BIBLIOGRAFIA**

OEMICHEN: Emploi rationnel des transistor GENERAL ELECTRIC: Transistor Manual (7.a edizione) pagine 227+234 RCA: Transistor Manual, pagina 448 TEXAS J.J.: Transistor Circults, pagine 145÷165 MC GRAW HILL: Handbook of Semiconductor Electronics, Sezione 17-2 MOTOROLA: Circuits Manual, Sezione 8-2 MOTOROLA: Silicon, Zener and Rectifier Handbook, pagine 31÷92 SIEMENS: Applicazioni pratiche del semiconduttori, pagine 200÷217 INTERMETALL: Schemas d'application de semiconductorus, pagine 11÷23 DE MUIDERKRING N. V.: Transistor Circuit Handbook: pagine 49÷81 MICELI: Elementi di radiotecnica, pagina 119. ARRI. HANDBOOK: Edizione 1971, pagina 333 ELECTRONICS WORLD: luglio 1967, pagina 68 ELECTRONICS WORLD: dicembre 1969, pagina 92 CD: 7/1965, Fortuzzl, pagine 395÷400 cq: 11/1967, Rivola, pagina 818 cq: 8/1968, Anglisani, pagina 616 cq: 9/1968, Rivola, pagina 715÷721

#### MCP-HF 1

## mixer, compressore di dinamica, preamplificatore per Hi Fi

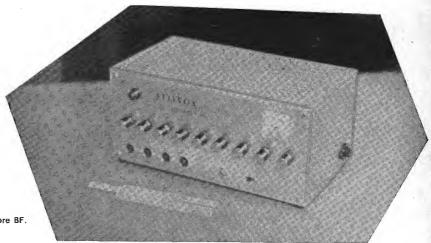
I1DOP, Pietro D'Orazi

Il circuito che vi descrivo è un circuito consigliato dalla RCA e risponde a tutti i requisiti delle norme per Hi-Fi.

In sostanza si tratta di tre circuiti in uno, in quanto le funzioni del MCP-HF1 sono: Mixer, cioè è possibile miscelare tra loro diversi segnali e indipendentemente; Compressore con una notevole dinamica di regolazione; Preamplificatore.

Credo che questo circuito sia il « non plus ultra » per tutti gli appassionati di Alta Fedeltà, di bassa frequenza e in particolare per tutti coloro che si dilettano di registrazioni magnetiche ove sia richiesta una costanza di livelli in particolare nel campo delle registrazioni in Hi-Fi.

La banda passante si estende quasi linearmente tra 20 Hz e 35.000 Hz.



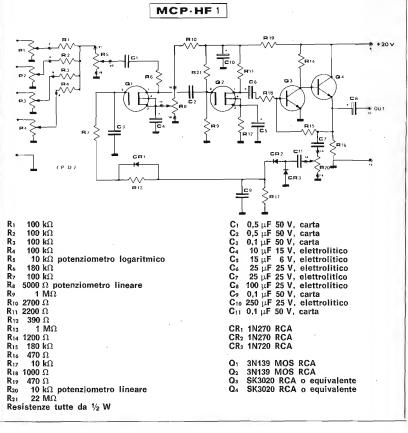
MCP-HF 1 inserito in un amplificatore BF.

Il circuito Mixer consiste in un miscelatore di tipo resistivo a quattro canali. Il primo transistore, Q<sub>1</sub>, è un MOS e funziona come resistore variabile controllato in tensione, a questo segue un secondo MOS, Q<sub>2</sub>, con una alta impedenza di ingresso utilizzato come amplificatore, e quindi due stadi amplificatore disaccoppiatore con transistori NPN al silicio.

Le caratteristiche di un transistore MOS ad effetto di campo lo rendono utilizzabile come un resistore variabile controllato in tensione ed è inutile addentrarci su questo argomento in quanto ciò esula da queste note.

Gli ingressi sono dimensionati per segnali dell'ordine di  $50 \div 1000 \text{ mV}$  Il guadagno di ciascuno può essere regolato mediante i potenziometri da  $50 \text{ k}\Omega$  ( $P_1$ ;  $P_2$ ;  $P_3$ ;  $P_4$ ). Il controllo  $R_5$  regola il livello generale (Master Gain). Il livello di soglia o di intervento del compressore è regolato mediante  $R_8$  (Threshold). Questo comando regola il punto di livello del segnale al quale la compressione inizia. Quando il transistor  $Q_1$  è interdetto, e ciò avviene con piccoli segnali in ingresso, esso presenta tra Drain e Source una resistenza di molti megaohm. Questa elevata impedenza presentata in queste condizioni da  $Q_1$  vale per tutte le frequenze applicate in ingresso, e quindi non viene introdotta alcuna attenuaziome. Il segnale applicato a  $Q_2$  è amplificato e quindi inviato ai transistori  $Q_3$  e  $Q_4$ .

Il segnale di uscita sull'emettitore di  $Q_4$  è prelevato e raddrizzato dai diodi  $CR_2$  e  $CR_3$  e il segnale continuo (Feed back) è applicato al gate (piedino 3) di  $Q_1$ . La ampiezza di questo segnale di feed back è regolato dal potenziometro  $R_{20}$ . La polarità di questo segnale è tale da fare diminuire proporzionalmente la resistenza di  $Q_1$ . Il risultato di ciò è una diminuzione del segnale inviato a  $Q_2$  e quindi una diminuzione del guadagno complessivo della catena  $Q_1 \div Q_4$ .



# 9 e 10 settembre 1972 presso l'Ente Fiera Internazionale - piazzale J.F. Kennedy

Esposizione Mercato Internazionale del Radioamatore con il patrocinio ARI - Genova

Per informazioni rivolgersi alla: Direzione: vico Spinola 2 rosso - 16123

GENOVA

Il diodo CR<sub>1</sub> è collegato nella linea di Feed back in modo tale che il segnale di comando è applicato velocemente al gruppo R<sub>2</sub>-C<sub>3</sub> che rappresentano la costante di tempo del circuito, mentre a causa della impedenza elevata inversa del diodo la scarica di C<sub>3</sub> attraverso di esso è trascurabile. In conclusione si ha attraverso CR<sub>1</sub> un veloce tempo di intervento e un relativamente lento tempo di disattivazione. Un veloce tempo di intervento è molto utile in un circuito di questo tipo in quanto esso permette una immediata riduzione di guadagno, prevenendo quindi sovraccarichi con conseguenti distorsioni come per esempio potrebbe accadere in veloci passaggi tra parlato e musica. Il ritardo nella disattivazione è utile a mantenere il livello di uscita costante

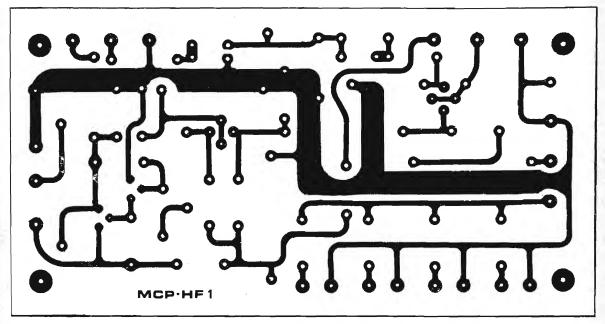
sia nel parlato sia nella musica, nella pausa tra un segnale e il seguente. Il transistor  $Q_4$  è collegato in un circuito a emettitore comune (Emitter Follower), e ha il duplice scopo di disaccoppiare i circuiti seguenti nonché presentare una bassa impedenza di uscita.

Il segnale presente sulla uscita è di  $1 \div 2 \, \text{V}$  su  $250 \, \Omega$ .

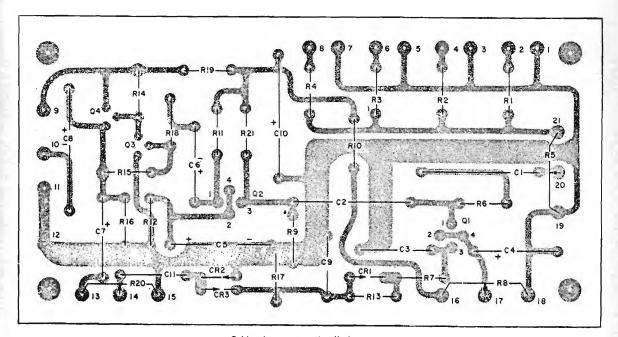
La dinamica dell'intero complesso è tale che, applicando in ingresso segnali varianti tra 50 mV e 1 V, la uscita può essere mantenuta costante tra i livelli desiderati compresi tra zero e 1 V.

Il circuito deve essere alimentato con 20 V e assorbe mediamente una corrente di circa 30 mA.

Vi riporto a scopo indicativo il disegno del circuito stampato e il relativo cablaggio dei componenti sullo stesso.



Circuito stampato del MiCP-HF 1



Cablaggio componenti sulla basetta

#### Qualche antifurto e un sacco di chiacchiere

di Giuseppe Beltrami

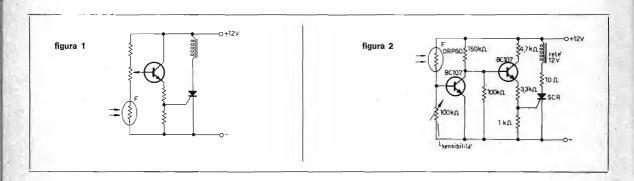
Tutta questa lunga storia iniziò qualche tempo fa, una mattina, in treno, quando un amico ebbe la malaugurata idea di chiedermi di progettare e costruire un sistema antifurto per un laboratorio di maglieria. Si trattava di studiare un aggeggio che facesse scattare un sistema di allarme non appena venisse aperta da chicchessia una certa porta. Dato che l'argomento mi interessava, non avendo mai avuto a che fare con apparecchi di questo tipo, promisi all'amico che avrei subito cercato di fare qualcosa e così fu: quel « qualcosa » si trasformò in un sacco di lavoro, prima che il marchingegno funzionasse come si doveva, e questa è appunto la storia dei varl tentativi compluti. Direi ora, tante sono state le prove da me fatte, che chiunque voglia accingersi a costruire un analogo dispositivo antifurto, scegliendo lo schema adatto, fra quelli che seguono, ai componenti a sua disposizione, con la sola condizione restrittiva che sappia distinguere una resistenza da uno SCR, non potrà che ottenere risultati pienamente positivi.

Per mantenere fede alla promessa fatta, rovistai fra i cassetti dei componenti e vi trovai uno SCR da 400 V 3 A (comprato parecchio tempo fa da Eugen Queck), un relè da 12 V e una fotoresistenza ORP60 Philips, oltre a qualche altro com-

Pescai da una qualche parte uno schemino (figura 1), qualche saldatura e

voilà... il tutto si rifiutò categoricamente di funzionare.

Eppure il circuito dal punto di vista teorico non faceva una grinza: la fotoresistenza, colpita da un raggio di luce, cortocircuita praticamente a massa la base del transistor, che è interdetto; non appena il fascio luminoso viene interrotto per un istante, la base del transistor risulta correttamente polarizzata, il transistor entra in conduzione per cui ai capi delle resistenze di emitter si viene a creare una differenza di potenziale: il gate dello SCR viene a trovarsi a un potenziale positivo rispetto al catodo e il thiristor si eccita, eccitando pure il relè e così il sistema di allarme. E allora dov'era l'inghippo? Semplice, l'inghippo stava nella fotoresistenza che era troppo « dura ». Mi spiego meglio: la ORP60, anche se colpita da un potente fascio di luce, presenta sempre una resistenza di circa  $20.000\,\Omega$  che è troppo elevata per interdire il transistor: il risultato è che il transistor conduce sempre in ogni caso, con e senza luce. L'unico modo per far funzionare il circuito anche con la ORP60 era quello di porre la stessa non più fra base e massa, ma fra base e positivo: in questo caso però il sistema avrebbe funzionato al contrario e perciò fu necessario elaborare un nuovo schema: quello di figura 2.

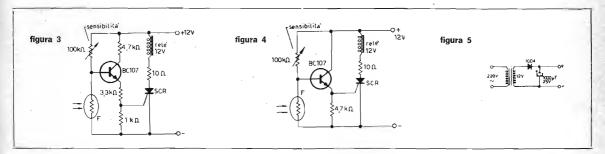


Il funzionamento di questo circuito è contrario al precedente. In presenza di luce la base del primo BC107 è polarizzata correttamente e il transistor conduce, mentre il secondo BC107 è interdetto. Non appena il fascio luminoso viene interrotto il primo transistor cessa di condurre e parte il secondo con eccitazione del sistema di allarme.

Durante le prove, però, a causa di un involontario cortocircuito, lo SCR di cui ero in possesso passò a miglior vita, per cui fui costretto a recarmi dal rivenditore locale di componenti elettronici dove acquistai un « favoloso » 2N4443, assieme a una nuova fotoresistenza Mullard, non meglio identificata, della quale mi si dicevano mirabilie. Saldo questi due nuovi componenti al circuito, e naturalmente lui si rifiuta ancora una volta di funzionare; perdo la pazienza, tiro qualche accidente, e mi rimetto al lavoro: ora è la fotoresistenza a essere troppo sensibile, per cui, anche interrompendo il fascio luminoso con una mano, la luce che essa raccoglie è ancora più che sufficiente a mantenere il primo transistor in conduzione, col risultato che l'allarme non scatta neanche a piangere. E va bene, rimetto al lavoro le mie povere meningi, ormai duramente provate, e ne salta fuori lo schema di figura 3.

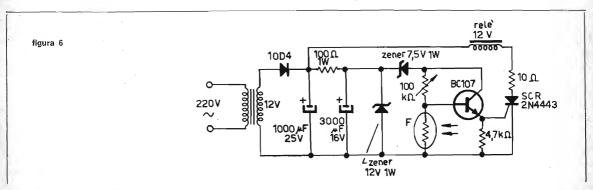
Credete che abbia funzionato al primo colpo? Ma neanche per sogno! Questa volta era lo SCR a rivelarsi troppo duro di gate, per cui il diodo non voleva saperne di entrare in conduzione. Questa volta però la modifica era roba da poco, e lo schema definitivo di discostava di poco dal precedente: è riportato in figura 4: manco a farlo apposta era anche il più semplice di tutti quelli provati i quali, naturalmente, rimanevano validi a patto di usare quei componenti particolari e non altri, come da me indicato in precedenza.

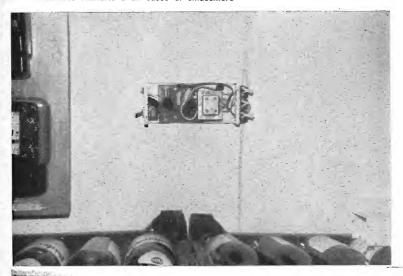
Finalmente ero soddisfatto. Si presentava ora il problema dell'alimentatore in alternata. Il più semplice che mi venne in mente (figura 5) si dimostrò subito efficace e così venne adottato nel prototipo dell'antifurto che fu montato nel laboratorio che doveva proteggere.



Tutto andò bene per qualche giorno fino a quando, una notte, l'allarme si mise a suonare senza alcuna apparente ragione, svegliando tutto il caseggiato. Che cosa era successo? Dato che quella notte si era scatenato un violento temporale, evidentemente gli addetti alla centrale elettrica che serviva la nostra zona avevano staccato la tensione di rete per qualche tempo, per ripristinarla alcuni minuti dopo. Ora, tanto la lampadina che generava il fascio luminoso che doveva colpire la fotoresistenza, quanto tutto il resto del circuito erano collegati alla rete; ma mentre il circuito funzionava all'istante, una volta alimentato, la lampadina, a causa della sua inerzia termica, impiegava un certo tempo (frazioni di secondo) a raggiungere la massima luminosità, col risultato di far scattare tutto il sistema di allarme, dato che nel brevissimo istante che la lampadina impiegava per accendersi, la fotoresistenza presentava alta resistenza e quindi il transistor, conducendo, eccitava SCR e relè.

Allora ho aggiunto un circuito di ritardo che si può notare nello schema completo e definitivo dell'antifurto (figura 6).





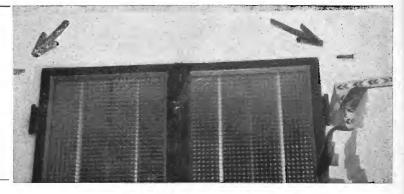
In questa foto si nota la scatola contenente il circuito dell'antifurto.

Il funzionamento è abbastanza intuitivo: alimentando il trasformatore, il condensatore da 3000  $\mu F$  inizia a caricarsi tramite la resistenza da 100  $\Omega,~1~W.$  Il circuito però non può essere alimentato durante la carica del condensatore, in quanto è presente lo zener da 7,5 V, 1 W in serie all'alimentazione positiva. Solo quando la tensione ai capi del condensatore ha raggiunto il valore della tensione di zener, la resistenza del diodo crolla e il circuito viene alimentato. Con i valori dati si ottiene un ritardo di circa 1,5 sec, più che sufficiente ad assicurare il perfetto funzionamento del circuito.

E così la mia lunga chiacchierata si avvicina alla fine.

Per quanto riguarda il sistema di allarme, ognuno può scegliere quello che preferisce: clackson, tromba, ecc. Noi in un primo momento avevamo pensato di usare un chilo di balistite innescata, ma chiaramente il sistema era impratico, se non altro perché ogni volta, oltre al visitatore inopportuno, sarebbe saltata per aria anche tutta la casa... e quindi abbiamo optato per un comunissimo campanello da poche centinaia di iire, scelto fra quelli che facevano il baccano più infernale.

Ai lati della porta da controllare, come si nota da questa foto, sono posti il prolettore luminoso (a destra) e il ricevitore (fotoresistenza) (a sinistra).



Non mi sembra di avere altro da dire: penso che, dopo tutto quello che ho detto, chiunque sia ora in grado di costruire un antifurto funzionante, qualunque componente usi: SCR « duri » o « teneri », fotoresistenze sensibili o meno: basta che scelga lo schema che fa al caso suo. Un'ultima cosa: nel caso che la fotoresistenza usata sia **estremamente** sensibile (usare lo schema di figura 6), può darsi che sia necessario porle in serie un trimmer semifisso da  $22~\mathrm{k}\Omega$ , da regolare per l'optimum del funzionamento.

Desidero ringraziare il signor **Adalberto Lugli** per la preziosa collaborazione da lui avuta nella fase di montaggio e installazione dell'antifurto.

П

# «RHYTHMER» batteria elettronica automatica

#### Augusto Celentano

Questo progetto è dedicato agli sperimentatori; per quanto completo esso possa essere considerato, si presta a molte modifiche, sia nello schema generale, sia nei particolari e nei valori dei componenti, per trovare le migliori condizioni di funzionamento.

L'autore dell'articolo, cioè il sottoscritto, pur coltivando da più di sette anni l'hobby dell'elettronica, si è sempre disinteressato completamente della teoria a favore della più spietata sperimentazione; questa realizzazione deve la sua buona riuscita a due fattori: il primo è che i singoli circuiti di cui è composta sono stati tratti da libri e riviste, e non progettati da me, per questo funzionano bene; il secondo fattore, di gran lunga più importante, è una buona dose di fortuna, che ha impedito, là dove ho messo le mani, la distruzione di transistor e componenti vari. Molti dei componenti potranno avere valori che ai più esperti parranno assurdi, il circuito è stato disegnato col più grande disprezzo per la legge di Ohm, e non è stato riveduto da nessuno: nonostante ciò funziona, e bene, da diversi mesi, senza che i transistor, tutti comperati alla Fiera di Senigallia, e quindi in gran parte di seconda scelta, ne abbiano risentito minimamente.

Charitto lo spirito con cui ho affrontato questa realizzazione, passiamo alla batteria elettronica: queste le caratteristiche del prototipo, peraltro non vincolanti:

- 14 ritmi miscelabili;
- 7 strumenti a percussione cancellazione singola per ogni strumento;
- due timbri per i piatti (lungo-corto);
- possibilità di trasferire sul rullante il ritmo eseguito dai piatti;
- inizio del tempo sempre in battere anche se lo strumento viene fermato in levare;
- segnale luminoso del battere;
- comando start-stop a pedale e a mano.

Niente male, vero? Bene, cominciamo.

#### Generalità sulla batteria

Fondamentalmente la batteria è composta da sei strumenti a percussione: grancassa, tom-tom basso, tom-tom alto, rullante, piatto e piatto a pedale o Hi-Hat. Per alcuni ritmi sudamericani e africani si usano anche bonghi, conghe, maracas, ma noi li tralascieremo, rappresentando questi solo una inutile complicazione, dal momento che possono essere sostituiti dagli strumenti base.

Per la rappresentazione grafica dei ritmi, è in uso la notazione sul pentagramma:





A questi strumenti se ne aggiunge un altro, le cosiddette « claves » o castagnette. ottenute battendo la bacchetta contro il bordo del rullante o della grancassa, e generando un suono molto usato nei ritmi come la Samba o la Bossa Nova. Indicheremo questo suono con la notazione a lato, dal momento che non vi sono norme in proposito.

#### Principio di funzionamento della batteria elettronica

Scriviamo un ritmo, per esempio un Cha-Cha-Cha:



In esso figurano solo grancassa, rullante e platti, ma potremo poi aggiungere altri strumenti.

Dividiamo la battuta in ottavi, e analizziamo il ritmo nei suoi istanti successivi:

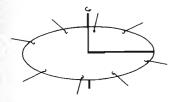


figura 1

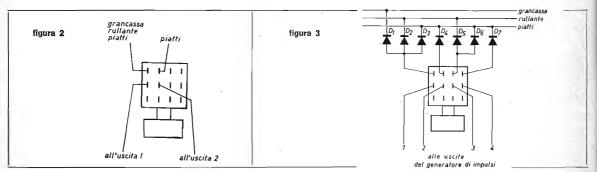


Durante il primo ottavo suonano grancassa, piatti e rullante; durante il secondo ottavo avremo solo i piatti, durante il terzo ancora rullante e piatti, e così via fino alla fine della battuta, dopo di che il ciclo comincia da capo.

Arriviamo così al principio di funzionamento della batteria elettronica: i vari strumenti sono costituiti da circuiti che, eccitati da un impulso, presentano all'uscita suoni corrispondenti ai diversi elementi della batteria. Gli impulsi eccitatori provengono, attraverso una tastiera selettrice di ritmi, da un circuito che presenta diverse uscite, ad esempio per il ritmo sopra considerato otto uscite, sulle quali, in sequenza, è presente l'impulso; un esempio molto rudimentale di tale circuito, utile per comprendere meglio, è un disco rotante con una pista conduttrice radiale (figura 1), che stabilisce un contatto tra il perno del disco, polo comune, e otto spazzole poste sul bordo.

Prima di passare alla descrizione dei circuiti, sarà bene esaminare a fondo la tastiera selettrice, perché è la parte più delicata e forse più complessa di tutto il circuito. Tornando all'esempio fatto, cioè al ritmo di Cha-Cha-Cha, la tastiera dovrà smistare l'impulso presente sull'uscita uno del generatore di impulsi alla grancassa, al rullante e ai piatti; l'impulso presente sull'uscita due ai piatti, e così via. Il modo più semplice per ottenere ciò è di far ricorso a semplici interruttori, nel caso in esame otto interruttori collegati per ogni ritmo (in pratica si userà una pulsantiera con otto scambi per pulsante, e tanti pulsanti quanti sono i ritmi); un terminale di ogni interruttore è collegato alla corrispondente uscita del generatore di impulsi, l'altro terminale agli strumenti che agiscono durante l'istante considerato (figura 2).

E qui viene la prima complicazione: agendo in questo modo, cioè considerando i collegamenti costituiti da semplici conduttori, in prima posizione suoneranno grancassa, piatti e rullante; in seconda posizione, oltre ai piatti, suoneranno ancora grancassa e rullante, perché i tre strumenti sono collegati insieme sul primo interruttore: per evitare ciò occorre isolare ogni collegamento dagli altri, cioè inserire in ogni collegamento un elemento che impedisca al segnale di prendere strade sbagliate: a ciò provvedono dei diodi, inseriti nel modo che appare evidente dalla figura 3. In questo caso l'impulso presente al terminale due eccita solo il circuito dei piatti senza influenzare gli altri, dal momento che i singoli strumenti sono isolati fra loro dai diodi in opposizione ( $D_4$  e  $D_3$ , oppure  $D_4$  e  $D_6$ ), che non permettono all'impulso di proseguire oltre i limiti fissati.



Capito niente? Male, per punizione tornate indietro e leggete da capo. Chiarito ciò, vediamo in dettaglio la tastiera del prototipo: innanzitutto ogni battuta è stata divisa in sedicesimi anziché in ottavi; anche se così si introducono delle complicazioni costruttive, tale divisione si è resa necessaria per poter riprodurre fedelmente ritmi come la Samba, il Dixie, la Rumba, lo Swing, che comportano la divisione in sedicesimi, oppure estendono il ritmo completo a due battute. Il generatore avrà quindi sedici uscite; per la maggior parte dei ritmi la tastiera continuerà a presentare solo otto commutazioni, mentre per alcuni saranno necessarie sedici commutazioni.

Per vedere al completo i collegamenti sulla tastiera, scriviamo sul pentagramma i tredici ritmi scelti per il prototipo (si è qui escluso il valzer, almeno per il momento, perché essendo un ritmo in 3/4 anziché in 4/4, merita un discorso a parte). La figura 4 mostra i vari ritmi scritti secondo la notazione in uso. Per qualche ritmo si ha possibilità di eseguirlo in due o più modi diversi semplicemente variando gli elementi della batteria, ad esemplo usando una volta il rullante e una volta le claves; per questo motivo qualche ritmo potrà sembrare molto complicato anche se in realtà è molto semplice.

Riportiamo su una tabella (figura 5) i vari elementi che agiscono nei successivi istanti.





I ritmi di Swing, Rock, Rumba, Bossa Nova e Mambo occupano due battute; avremo così bisogno di trentadue posizioni, volendo conservare la divisione in sedicesimi, onde poterli miscelare con altri ritmi. Osserviamo però che solo alcuni strumenti hanno nelle due battute cadenze diverse: per lo Swing e la Rumba solo i piatti, per il Rock il rullante, per la Bossa Nova le claves, e per il Mambo le claves e il tom-tom alto; gli altri strumenti non variano il loro ritmo.

	Dixie	Slow	Swing	Shuffle	Beguine	Duine	Rock	Rumba	Mambo	Bossa Nova	Cha-Cha	Tango	Samba	
1 2	gph	gp	gp	gp	gctp	gp	gp	gpcrt p <sub>2</sub>	gpt	gcıp	gpcrTh	gprth	gcrTt	figura 5
3	prh			no	p	р	р	p p	pc <sub>2</sub>	p	р		crTt grTt	
2 3 4 5 6 7	p gph	perh	perh	pc gprc		perh	perh	p	gpcT	pc <sub>2</sub>	perTh	gprth	gcrTt	
7	prh				р	p	gp	pcrT	pc <sub>1</sub> T <sub>1</sub>	gc <sub>1</sub> p	р		crTt gcrTt	
8 9 10 11 12 13	gph	gp	pı gp	pr gp	gcT	gp	gp	gp	gpt	gp	gpcrTh	gprth	grTt	
11	prh				р	р	r <sub>2</sub> p	р	рсТ	C2P	p		rTt	
12	p gph	pcrh	p2 rcph	pc gprc	gTc	perh	pcrh	gprcT	gpcT	C <sub>1</sub> p	gpcrTh	gprth	gcrTt grTt	
14 15 16	prh				р	р	pc	рс	pc <sub>2</sub> T <sub>2</sub>	gp	pcrTh	prth	c crTt	
16	р		Þ	pr									gcrTt	

esempio le claves per il Dixie).

I piatti della Samba non sono segnati in quanto il ritmo da essi eseguito è uguale al Dixie.

Per suonare la Samba si premeranno i tasti relativi alla Samba e al Dixie contemporaneamente; ciò semplifica il cablaggio relativo alla Samba, peraltro glà complicato.

Per gli strumenti si sono usate le seguenti abbreviazioni: g = grancassa, p = piatti, r = rullante, h = Hi-hat, c = claves, T = tom alto, t = tom basso.

Gli indici accanto ad alcuni strumenti indicano che questi agiscono solo durante la prima e la seconda battuta.

Per alcuni ritmi si escluderanno gli strumenti che non interessano, se questi fanno parte del ritmo base (ad seconda la claveza por il Divio).

```
R۱
R2
      \Omega 089
R_3
      3,3 k\Omega
R4
      5,6 kΩ
R<sub>5</sub>
       5,6 kΩ
Ré
      3,3 kΩ
      680 Ω
R7
R<sub>8</sub>
      8,2 kΩ
      100 kΩ
R10
        1 k\Omega semifisso
Rii
      2.5 kΩ
       10 kΩ
R12
    vedi testo
R13
R14
      2.5 kΩ
      100 kΩ
R15
       10 kΩ
R16
R17
      270 Ω
R<sub>18</sub>
      100 kΩ per la grancassa,
       82 k\Omega per il tom alto
R19
      100 kΩ per la grancassa,
       82 kΩ per il tom alto
      4,7 k\Omega per la grancassa, 1,5 k\Omega per il tom alto
R<sub>20</sub>
R<sub>21</sub>
       50 kΩ semifisso
      100 kΩ
R22
R<sub>23</sub>
       10 kΩ
      270 Ω
       82 kΩ per il tom basso,
       68 kΩ per le claves
R<sub>26</sub>
       82 k\Omega per il tom basso,
       68 k\Omega per le claves
R27
       1,5 kΩ per il tom basso,
       470 \Omega per le claves
R<sub>28</sub>
       50 kΩ semifisso
      220 kΩ
R29
       5,6 kΩ
R31
       10 k\Omega semifisso
R<sub>32</sub>
       15 kΩ
R 13
       10 kΩ
R34
       50 kΩ semifisso
      2.2 kΩ
R 25
       12 kΩ
R36
R<sub>37</sub>
      150 kΩ
R<sub>38</sub> vedi testo
```

Inseriremo allora senza modifiche gli strumenti la cui cadenza resta costante, mentre per gli altri strumenti un circuito aggiuntivo provvederà ad inserire durante il primo ciclo di sedici posizioni il ritmo eseguito nella prima battuta, e durante il ciclo seguente il ritmo eseguito nella seconda battuta. Facciamo un esempio: per la Bossa Nova inseriremo la grancassa e i piatti senza nessun accorgimento; per quanto riguarda le claves un circuito provvederà a smistarle durante il primo ciclo sulle uscite uno. sette e tredici del generatore di impulsi, e durante il secondo ciclo sulle uscite cinque e undici; dopo di che si ricomincia da capo.

Sulla tabella si sono indicate queste varianti con gli indici 1, per i ritmi eseguiti nella prima battuta, e 2 per quelli eseguiti nella seconda.

il discorso sulla tastiera potrebbe finire qui; però trecento diodi, tanti quanti ne servono per i collegamenti, sono un po' tanti, e non sarà male cercare di risparmiarne qualcuno; osserviamo come molti strumenti sono sempre presenti su alcune uscite, qualunque sia il ritmo inserito, ad esempio la grancassa sulle uscite 1 e 9. Inoltre pos-siamo collegare perennemente i piatti, ad esempio, sull'uscita 5 e fare in modo che vengano esclusi quando si inserisce il ritmo Beguine, dal momento che è il solo a non avere i piatti in tale posizione. Possiamo così scegliere un ritmo base, e modificarlo aggiungendo o togliendo quegli elementi che occorreranno ai vari ritmi. In figura 6 è riportato tale ritmo, e sono segnati tra parentesi quei ritmi che escludono gli elementi che non concorrono alla loro formazione.

```
figura 6
                     g, p
                        (tranne Slow, Shuffle, Swing, Tango)
                3
                     р
                5
                        (tranne Beguine), h, c (tranne Rumba e Bossa Nova)
                7
                        (tranne Slow, Shuffle, Swing, Tango)
                     р
                     g, p (tranne Beguine)
                9
                     p (tranne Slow, Shuffle, Swing, Tango)
               11
                     h, c (tranne Bossa Nova e Samba) , p (tranne Beguine)
               13
                     p (tranne Slow, Shuffle, Swing)
```

Per consentire l'esclusione di alcuni strumenti, si useranno i contatti di riposo della pulsantiera: un esempio chiarirà (spero) ogni dubbio.

Riferiamoci ai piatti sull'uscita tre.

Essi sono presenti in tutti i ritmi, tranne lo Slow, lo Swing, lo Shuffle e il Tango.

Collegheremo pertanto i deviatori di questi ritmi relativi all'uscita tre in modo che i contatti di riposo siano in serie tra loro, e inseriremo il circuito così ottenuto fra l'uscita tre del generatore di impulsi e i piatti, senza dimenticare il solito diodo (figura 7).

In questo modo fino a che saranno inseriti altri ritmi i piatti figureranno sull'uscita tre. Quando si inserisce anche uno solo dei ritmi in questione, si interrompe il contatto tra i piatti e l'uscita tre del generatore di impulsi. Allo stesso modo si opera per le altre uscite.

Questo accorgimento anche se sembra complicato, permette di risparmiare circa centoquaranta diodi, e offre maggiori possibilità per la miscelazione dei ritmi.

Tra la tastiera e i circuiti degli strumenti vi sono degli interruttori che permettono di inserire o disinserire a

piacere gli strumenti stessi.

Prima di passare ad altro, due parole sul Valzer. Tutti i ritmi fin qui considerati sono in 4/4 (qualcuno in 2/4), mentre il Valzer è in 3/4. Noi abbiamo sedici uscite, e sedici non è divisibile per tre; possiamo allora operare in due modi: il primo, più serio e onesto, consiste nell'annullare quattro uscite, in modo che giunti all'uscita dodici il ciclo cominci da capo; è il sistema adottato dalle batterie in commercio, e dà ottimi risultati, però è difficile da realizzare. Io non ci sono riuscito, e ho preferito « barare ». considerare cioè le uscite come se fossero quindici, e dividerle in tre; ho cioè messo la grancassa sulla prima uscita e i piatti sulla sesta e undicesima uscita; in questo modo si ha un intervallo maggiore tra l'ultimo quarto e il primo della battuta seguente, di quanto non vi sia tra i tre quarti di una stessa battuta.

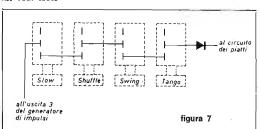
La differenza è però inavvertibile a orecchio, e può pertanto essere trascurata. Questi collegamenti vanno fatti saltando gli interruttori di cancellazione; infatti il ritmo base non trova qui nessuna corrispondenza, ed esso è presente anche senza che siano premuti i tasti dei ritmi; per suonare il valzer si inserirà il tasto corrispondente, e si disinseriranno tutti gli strumenti. Ciò non permette di variare il ritmo, ma questa è la contropartita della semplificazione circuitale fatta.

Con ciò abbiamo finito con la tastiera; ne vedremo più avanti il montaggio.

Passiamo ora all'analisi delle diverse parti dell'apparecchio, presentando innanzitutto uno schema a blocchi (figura 8)...

Un multivibratore genera un'onda quadra di frequenza piuttosto bassa (4-20 Hz), che è applicata a un circuito formato da quattro bistabili, e da una matrice di diodi, che smistano gli impulsi su sedici uscite.

Attraverso la tastiera, completata dal circuito per i ritmi in due battute, e poi attraverso gli interruttori di cancellazione, tali impulsi giungono ai circuiti degli strumenti, da qui a un preamplificatore, per essere trasferiti all'uscita. Vi sono inoltre i circuiti per l'inizio del tempo sempre in battere, e per il segnale luminoso del battere.



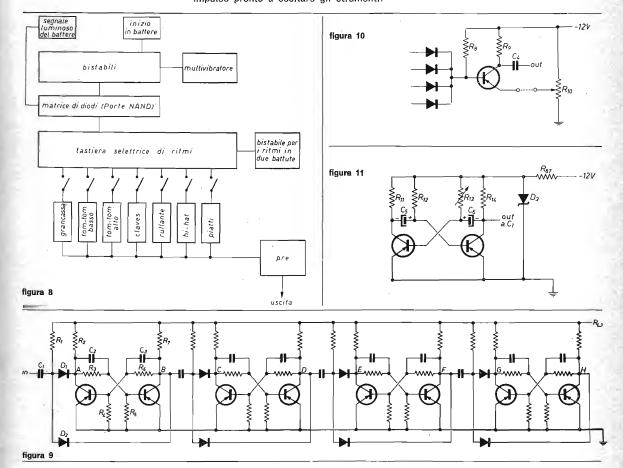
33 kΩ **82** Ω R41 R42 3,3 kΩ R43 3,3 kΩ 5,6 kΩ R46 5.6 kΩ R47 56 Ω RAR 560  $\Omega$ R49 560 Ω 220 Ω Rsn **56** Ω R51 R52 270 Ω R53 3,3  $k\Omega$ 3,3 kΩ Rss 5,6 k $\Omega$ R56 5.6 kΩ R57 150 Ω R58 100 kΩ R59 100 kΩ R61 100 kΩ 10 kΩ semifisso R63 10 kΩ semifisso RA 10 kΩ semifisso R65 10 kΩ semifisso RAA 100 kO. R67 10 kΩ semifisso 1,2 kΩ R68  $1,2 k\Omega$ 

#### Il multivibratore e i bistabili

Non mi dilungherò su questi circuiti, perché molti sono stati gli articoli apparsi su questa rivista in proposito. Il multivibratore (figura 11) è stato pubblicato sul numero 3/70 a pagina 279, e i bistabili (figura 9) sono una modifica di quelli apparsi sul numero 2/69 a pagina 153: il circuito infatti aveva le entrate sulle basi dei transistor, mentre qui sono sul collettori. I valori dei componenti aggiunti sono stati dedotti col metodo « Spanninger », ben noto agli sperimentatori (per chi non lo sapesse, si tratta di misure, molto precise, effettuate « a spanne »...).

Ai collettori dei transistor sono collegate sedici porte NAND (figura 10), secondo lo schema di figura 12. Quando tutti gli ingressi sono a —12 V all'uscita si avrà un

impulso pronto a eccitare gli strumenti.



porta numero	colle ai b	game istab	enti ili
1	A C B C A I	) E	GGGGGGG
2	B C	) E	G
3	A	) E	G
4	BC	E	Ġ
5	Δ (	) F	G
6	B	F	Ğ
7	Ā	F	Ğ
8	B	F	Ğ
9			Ĥ
10	B	E	Ĥ
11	ÃÌ	Ē	H
12	B	É	H
13		ÉF	H
14	B	F	Ĥ
	A	ρĘ	Ĥ
15			
16	B	) F	F

Il multivibratore non merita spiegazioni; per comprendere bene il funzionamento dei due circuiti andate a leggere l'articolo « Programmatore elettronico binario » sul numero 3/70, che è senz'altro più chiaro di quanto non possa esserlo io. Una breve nota sulla resistenza semifissa  $R_{13}$ : questo è l'organo regolatore della frequenza, quindi del tempo tenuto dalla batteria è formato da un trimmer in serie a un potenziometro: il trimmer avrà un valore di 50 k $\Omega$  e sarà regolato, a potenziometro escluso, per stabilire il limite alto della gamma di frequenza. Il potenziometro potrà avere anch'esso lo stesso valore, ma dal momento che da esso dipende la frequenza minima generata, sarà bene, data la tolleranza dei condensatori, provare anche altri valori.

#### Gli strumenti: grancassa, tom tom, claves

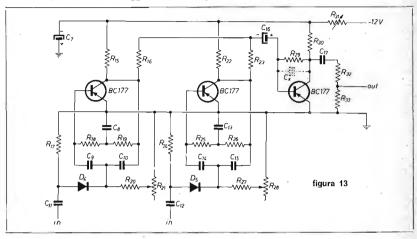
Nihil sub sole novi; anche questi circuiti (figura 13) sono tratti da cq elettronica (numero 5/70, pagina 507), questo volta senza modifiche; bene si prestano al nostro scopo infatti i bonghi elettronici ivi descritti: di tali circuiti ne occorrono due: uno per grancassa e tom-tom basso, l'altro per il tom-tom alto e le claves. All'ingresso di ogni oscillatore è applicato l'impulso proveniente dalla tastiera. Il diodo impedisce il passaggio di impulsi di polarità contraria.

```
R72
      47 O
R73
R74
      22 kΩ
      10 kO
R75
     330 kO
R76
R77
     1,5 kΩ
     6,8 kΩ
R78
      50 kΩ potenziometro lineare
R81
    1200 Ω
R82
      10 Ω
R83
     8 2 kO
Ras
      10 kΩ potenziometro lineare
Res
Ras
       1 k\Omega
     470 Ω
R87
     OA85 o simili
D_2
     OA85 o simili
Da
     OA7212
    BY127
D<sub>4</sub>
    BY127
Ds
     vedi testo
D7, D8, D9, D10 OA85 o simili
```



100 nF 47 nF 1 μF 10 μF 10 μF 50 uF 20 nF 10 nF 100 nF 100 nF 20 nF 10 nF 10 nF 1 uF 220 nF C18 C19 5 µF 10 μF C20 20 µF 10 μF C21 per i piatti 2 μF per il rullante 5 μF per lo Hi-Hat per il rullante 470 pF 223 470 pF 224 100 nF 225 100 nF 226 47 nF 227 47 nF 228 10 μF 229 2000 μF 230 47 nF 231 47 nF 232 470 nF 233 50 μF 233 50 μF 234 50 μF 235 50 μF 236 50 μF 237 100 μF 239 100 μF 240 10 μF 241 10 μF 242 2000 μF 243 2000 μF 244 47 pF 244 47 pF 245 2 μF 35 VL 2 uF 25 VL 47 nF vedi testo

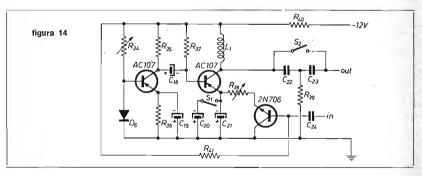
Ma attenzione! Poiché il suono si ha solo scaricando i condensatori della rete RC, l'impulso deve avere la stessa polarità di massa. Poiché gli impulsi di cui disponiamo sono positivi, occorre cambiare polarità al circuito, usando dei BC177 al posto dei transistor originali, e invertendo l'elettrolitico. Il condensatore tratteggiato è presente solo sulla piastra recante grancassa e tom-tom basso: ha la funzione di attenuare i toni acuti, dando così maggiore verosimiglianza ai suoni generati.



#### I piatti, il rullante, lo Hi-Hat

A differenza degli altri strumenti, i platti, il rullante e lo Hi-Hat non generano dei veri e propri suoni, ma piuttosto dei rumori. Il circuito base qui è perciò un generatore di rumore a diodo zener, presentato (ma guarda!) su cq elettronica qualche anno fa (figura 14). Il circuito originale comprendeva solo il primo transistor e i componenti ad esso collegati. Gli altri due transistor servono a far sì che quando è presente all'ingresso l'impulso di comando, all'uscita del circuito vi sia una forma d'onda del tipo schizzato a lato.

Cioè un fruscio che dopo un picco iniziale va progressivamente attenuandosi, imitando bene il suono dei piatti.



Questo è il solo circuito che sia veramente farina del mio sacco, tanto che non sono neppure sicuro di potervene spiegare il funzionamento, perché il tutto è nato in seguito a un cortocircuito accidentale, che è stato però provvidenziale, perché mi ha permesso di ottenere l'effetto piatti con una verosimiglianza notevole; penso comunque che il circuito funzioni così: se nessun segnale è applicato all'ingresso, attraverso il 2N706 scorre solo la  $l_{\rm CEO}$ , trascurabile perché il transistor è al silicio. L'emittore dell'AC107 è quindi isolato da massa, e il transistor stesso non può condurre; nessun segnale è perciò presente all'uscita.

Se ora applichiamo un impulso alla base del 2N706, il transistor conduce per un istante, tanto quanto è la durata dell'impulso; ciò è sufficiente però a collegare per un istante a massa l'emittore dell'AC107, e a scaricare il condensatore ad esso collegato. L'AC107 passa a condurre di colpo; passando il tempo, il condensatore si ricarica, perché frattanto il 2N706 ha cessato di condurre, e l'AC107, variando la tensione sull'emittore, e quindi la polarizzazione di base rispetto ad esso, conduce sempre meno, fino a tornare alla condizione di partenza, cioè a uscita nulla. Si genera così un suono che ha l'andamento sopra ricordato. La durata del suono

Si genera così un suono che ha l'andamento sopra ricordato. La durata del suono dipende dal condensatore applicato all'emittore dell'AC107. Il circuito dei piatti ne prevede due, uno da  $10\,\mu\text{F}$ , e uno da  $20\,\mu\text{F}$ , collegati da un interruttore che permette di ottenere i due effetti, lungo o corto, utili nel passare da un ritmo veloce a uno lento, per così dire strisciato.

L<sub>P1</sub> 6 V 50 mA R<sub>L1</sub> relè 300  $\Omega$  4 scambi R<sub>L2</sub> come R<sub>L1</sub> oppure 2 scambio R<sub>L3</sub> relè 300  $\Omega$  1 scambio L<sub>1</sub> vedi testo I diodi, se non altrimenti specificato, sono OA85 o simili. I transistor, se non altrimenti specificato, sono un qualunque tipo per BF o commutazione. T₁ primario universale, secondario  $16 \div 20$  V 500 mA R<sub>S1</sub> ponte 25 V 500 mA

N.B. i diodi sono più di 200; se non volete sbancarvi cercate nel surplus qualche vecchia matrice per calcolatore (io ne ho trovate due con circa 150 diodi ognuna, a L. 1.500 cadauna alla fiera di Senigallia). La bobina L<sub>1</sub> e il filtro a T attenuano i toni bassi; un interruttore permette di escludere il filtro a T, abbassando così il tono del fruscìo generato; ciò darà l'impressione che il suono, anzichè dai piatti, sia generato dalle spazzole sul rullante, effetto molto utile per i ritmi lenti e sudamericani.

La resistenza semifissa  $R_{38}$  da 10  $k\Omega$  va regolata per eliminare il toc, invero molto forte, che si ha quando viene applicato l'impulso di comando. Si parlerà di esso in

sede di messa a punto.

Con alcune modifiche lo stesso circuito servirà anche per il rullante e per lo Hi-Hat. Per il rullante, il condensatore collegato all'emittore dell'AC107 avrà il valore di  $2\,\mu\text{F}$ , e il trimmer avrà il valore di  $1\,\text{k}\Omega$  per conservare il toc, comunque non molto forte, tipico del rullante. Per lo Hi-Hat, il condensatore sarà da  $5\,\mu\text{F}$ , e il trimmer da  $10\,\text{k}\Omega$ , perché il colpo secco qui non ci serve.

Due parole sul diodo zener: io non ne ho usati; sembrerà un controsenso, ma è inutile scomodare degli zener quando i transistor fuori uso assolvono egregiamente alla medesima funzione, e risultano di più immediata reperibilità. Si userà la giunzione ancora integra: io ho usato la giunzione base-emittore di un 2G109, ma anche altre combinazioni e altri transistor vanno bene; al limite anche i diodi tipo OA91, 1G27, e simili, danno, con minor volume, analoghi risultati.

La bobina  $L_1$  è alquanto critica agli effetti del suono generato: per i piatti si sono rivelati insostituibili gli avvolgimenti di una cuffia da  $2 k\Omega$ , completi del supporto magnetico. Per il rullante e lo Hi-Hat sono stati sufficienti due trasformatori, di recupero,

con resistenza di circa 1000  $\Omega$ .

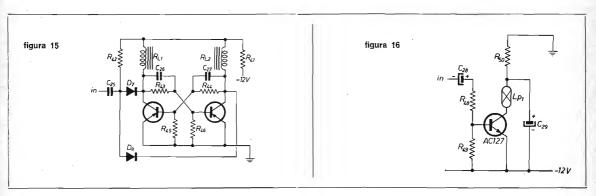
I primi due transistor non sono critici, anche se i migliori risultati si ottengono lasciando l'AC107 al suo posto. Per contro, il 2N706 è stato tra i pochi che hanno permesso il funzionamento del circuito, e l'unico a dare un suono pulito e forte.

Sconsiglio pertanto la sua sostituzione.

Con ciò chedo di avere finito. Chiedo scusa se mi sono dilungato su questo circuito, ma è stato per me difficile realizzarlo, e soprattutto metterlo a punto. Spero di avervi evitato molte delle grane che sono capitate a me.

# I ritmi in due battute (figura 15)

Veniamo ora al circuito che permette di ottenere i ritmi in due battute. Esso è composto da un bistabile, simile a quelli del generatore di impulsi. Sui collettori dei transistor sono collegati due relè, che portano complessivamente a 6 scambi. Tali scambi saranno usati per portare agli strumenti una volta gli impulsi corrispondenti alla prima battuta, e una volta quelli corrispondenti alla seconda. Vediamo un esempio, e riferiamoci ancora al ritmo di Bossa Nova. Durante la prima battuta le claves saranno presenti sulle uscite 1, 7 e 13. I diodi che portano alle claves gli impulsi provenienti da queste uscite faranno capo ad uno dei due contatti fissi di uno scambio. All'altro contatto fisso faranno capo i diodi che portano il segnale delle uscite 5 e 11, relative alla seconda battuta. Il contatto mobile dello scambio sarà collegato alle claves; l'ingresso del bistabile verrà collegato all'uscita 16 del generatore di impulsi, prima del condensatore C4. In tal modo, durante un primo ciclo, cioè durante la prima battuta, le claves saranno presenti sulle uscite 1, 7 e 13; quando l'impulso di comando è presente sull'uscita 16, il bistabile cambia stato, e i relè commutano gli scambi ad essi collegati: ora le claves saranno presenti sulle uscite 5 e 11, si avrà cioè il ritmo della seconda battuta, fino a che un nuovo ciclo completo non porterà le cose nella posizione primitiva. Analogamente si opera per gli altri ritmi. Gli scambi occorrenti dipendono dalla formazione dei ritmi. Nel mio caso ne sono bastati sei, ma se si prevedono altre variazioni, occorrerà modificare anche i collegamenti In questo senso.



# Segnale luminoso del battere (figura 16)

Questo circuito dà un segnale luminoso quando il tempo è in battere, cioè quando comincia la battuta. Si preleva un impulso dall'uscita 1 del generatore di impulso, prima del condensatore C4, e lo si applica all'ingresso del circuito. Tale impulso porterà in conduzione il transistor, che scaricherà il condensatore C29 da 2000 µF sulla lampadina, provocando un lampo. Attenzione alla polarità, perché il transistor qui è NPN.

# Inizio del tempo sempre in battere

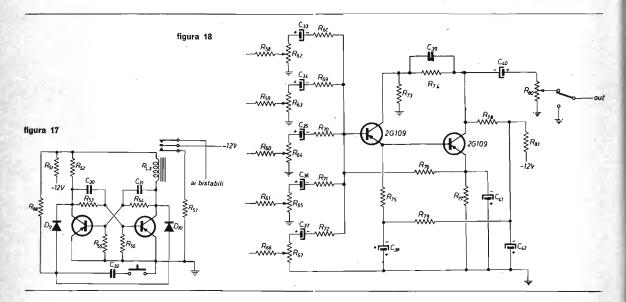
Se interrompiamo l'alimentazione dei bistabili del generatore di impulsi, all'atto della riaccensione i transistor si troveranno sempre in uno stesso stato, indipendentemente dallo stato in cui erano quando si è interrotta l'alimentazione. Possiamo cioè far partire lo strumento sempre da una stessa posizione, cioè sempre in battere, anche se viene fermato in levare. Poiché questo comando è comodo a pedale, l'interruttore da usare dovrà essere di questo tipo. E' consigliabile però, per ottenede una maggior immediatezza nel comando, usare il circuito di figura 17.

In questo circuito un pulsante a pedale, del tipo con molla di ritorno comanda un bistabile che interrompe l'alimentazione al generatore di impulsi. La resistenza  $R_{57}$  serve a mantenere caricato l'alimentatore in modo da evitare qualunque variazione

nella tensione, anche se questa è stabilizzata.

Per essere certi che lo strumento parta sempre in battere è bene usare per i bistabili del generatore di impulsi resistenze al 10 % o anche al 20 % che causeranno delle leggere dissimetrie, favorendo lo stabilirsi di una stato di riposo preferenziale.

E' bene prevedere le possibilità di comandare a mano, anziché a pedale l'inizio sempre in battere. Basterà un secondo pulsante collegato in parallelo al primo.



### Preamplificatore

Non è nulla di speciale. Fu pubblicato parecchi anni fa dalla rivista Selezione di Tecnica Radio TV (figura 18). I potenziometri all'ingresso regolano i segnali provenienti dagli strumenti. Il potenziometro di volume generale è sull'uscita, ed è seguito da un deviatore che permette di far cessare il suono senza fermare lo strumento. Anche questo deviatore sarà preferibilmente a pedale per consentire pause durante l'esecuzione di brani musicali.

# Alimentatore

L'alimentazione deve essere stabilizzata, per garantire costanza al tempo (si è comunque previsto uno zener sul multivibratore per maggior sicurezza), e per prevenire l'insorgere di oscillazioni dovute a una variazione del punto di lavoro dei circuiti degli

strumenti. Consiglio a tutti, per prestazioni e basso costo, l'uso dell'integrato CA3055. Lo schema dell'alimentatore è suggerito dalla RCA ed è stato già pubblicato su questa rivista (figura 19); qualunque altro alimentatore in grado di dare 0,5 A a 12 V va bene lo stesso.

7, Res 22 2N3055 2N305 2N3055 2N305 2N30

\*

Con ciò ho finito la parte teorica; mi scuso per la prolissità, ma ho voluto essere pignolo per mettere tutti in condizione di fare modifiche senza rompersi la testa per capire il perché di un certo circuito, o di una certa sequenza di diodi.

cq elettronica - agosto 1972 -

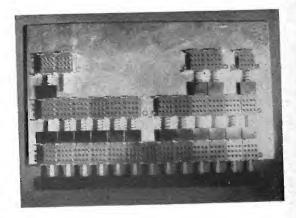
Passiamo ora al montaggio.

oblamo ora ar montaggio.

# Montaggio

E' bene cominciare il montaggio dalla tastiera: questa è la parte più complessa di tutto l'apparecchio, e richiederà perciò molta pazienza e soprattutto molto ordine. Abbiamo quattordici ritmi; ogni ritmo comporta un certo numero di interruttori. Dal momento che le pulsantiere reperibili in commercio hanno solo quattro scambi per pulsante, occorrerà collegarle in tandem su un telaio fino a raggiungere le commutazioni necessarie (figura 20). Veramente la GBC pone in vendita delle pulsantiere a dieci pulsanti e sedici scambi per pulsante, ma io l'ho trovata scomoda per il collegamento ai diodi. Chi volesse usarla, eliminando quattro ritmi, complicherà forse il montaggio elettrico, ma semplificherà quello meccanico.





Per la Samba occorreranno quattro pulsanti collegati, per il Dixie, lo Shuffle e lo Swing tre, per tutti gli altri due, ad eccezione del Valzer e del ritmo a duine per cui ne basterà uno.

lo ho usato delle pulsantiere a sei pulsanti collegati (GBC O/549) e le ho fissate su un telaio di alluminio in questo modo (figura 21): due affiancate, in modo che nello spazio rimanente fra di esse possano essere inseriti il cursore con relativo tasto e la piastrina porta contatti di una pulsantiera singola. A tutti i pulsanti, tranne a quest'ultimo, sono state tolte le molle che ne consentono il ritorno, dal momento che essi saranno spinti dai pulsanti posti dietro. Per consentire il collegamento meccanico fra di essi, in modo che premendone uno gli altri tornino in posizione di riposo, bisognerà collegare le due strisce sagomate che sono in ogni pulsantiera e che assolvono a questa funzione, realizzando un elemento identico che andrà posto sul pulsante aggiunto, in modo da ottenere la continuità fra tutti e tredici i pulsanti.

Comunque questo è un lavoro che consiglio solo a chi ha molta pazienza e precisione, poiché è di una certa difficoltà (le strisce, di alluminio, non si possono saldare) ed è impossibile illustrarlo per iscritto. Per gli altri, consiglio di lasciare tutto come sta, e rendere il pulsante centrale indipendente con l'apposito scatto che si trova sulle pulsantiere singole.

Il pulsante del Valzer è stato aggiunto in seguito (manca nelle foto) ed è indipendente dagli altri. Per il montaggio valgono le regole già dette in precedenza.

Dietro a questa fila si collegheranno due pulsantiere a sei elementi, e ancora dietro, in corrispondenza di Samba, Swing, Shuffle e Dixie, un altro elemento.

Per la Samba, poiché occorrono sedici commutazioni, anziché aumentare la profondità della piastra di montaggio, collegando un quarto pulsante, si è usata in terza fila una pulsantiera a due pulsanti, che sono stati incollati fra loro in modo da muoverli insieme. Alle tastiere delle file successive alla prima occorrerà togliere i dispositivi di blocco, rendere cioè i pulsanti completamente liberi. Basterà la prima fila a realizzare il blocco in posizione di lavoro.

I collegamenti del generatore di impulsi faranno capo a una striscia a sedici ancoraggi, e quindi alia Samba, e da questo a tutti gli altri ritmi.



Tutti i componenti riferiti agli elenchi materiale che si trovano a fine di ogni articolo sono anche reperibili presso i punti di vendita dell'organizzazione G.B.C. Italiana

		:	1 6 11 . Valzer
 * * * * * * * * * * * * * * * * * * *	:: .:	8	1 3 4 S Samba
	:	88	1 S
	: · · :		1357
	• • • • • • • • • • • • • • • • • • •	\$ • • • • • • • • • • • • • • • • • • •	1 3 5 7 Mambo
	•		1 5 7 . Bossa Nova
			i 2 4 5 Rumba
			. 5 . 13 Duine
		. 51 61 01	5 7 8 . Rock
	:	<i>Q</i> 6	Beguine
			3 4 5 7 Shuffle
• 31	•	· • •	3 5 7 8 Swing
		. 13 15 .	3 5 7 . Slow
91 51 E1 A1	: · ·	5	1 3 4 S

Schema di collegamento dei commutatori della tastiera e dei diodi. I numeri rappresentano le uscite del generatore di impulsi. Numeri uguali vanno collegati fra loro. I punti neri rappresentano i diodi. Quelli con un circoletto intorno rappresentano i diodi che passano attraverso i relè per i ritmi in due battute.

In figura 22 vi do' lo schema dei collegamenti. Non dimenticate i collegamenti che servono a escludere alcuni elementi del ritmo base su Swing, Slow, ecc. di cui abbiamo parlato prima.

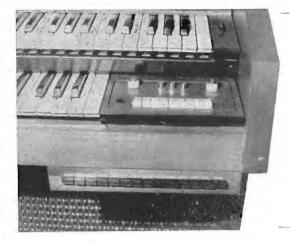
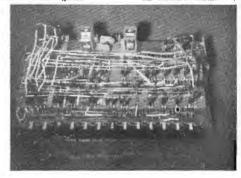


figura 23

La batteria montata sull'organo.

figura 24

La tastiera finita.



Per collegare i diodi si appronteranno delle basette di materiale isolante, che saranno inserite fra un fila di contatti e quella successiva, per tutta la lunghezza della pulsantiera. Su queste basette andranno fissate delle strisce di cir-kit, in corrispondenza dei terminali dei commutatori. Su ogni striscia andranno saldati i diodi relativi alla corrispondente uscita del generatore di impulsi. Lo schema di figura 22 vi aluterà in questa operazione. Si collegheranno poi le striscie di cir-kit ai terminali diavoro delle pulsantiere. I terminali rimasti liberi dei diodi saranno collegati in modo da riunire tutti quelli che fanno capo a un solo strumento. Non dimenticate i collegamenti del ritmo base, che non passano attraverso la pulsantiera (figura 24). Per i ritmi in due battute i diodi relativi non andranno collegati direttamente agli strumenti ma passeranno attraverso le commutazioni di due relè.

Vedremo in seguito questo particolare. Accantoniamo per il momento la tastiera, e passiamo al cablaggio degli altri circuiti. Per questi non vi è nulla di difficile. Le figure 27...42 mostrano i circuiti stampati e la disposizione dei componenti. Una nota soltanto sul generatore di impulsi.

Sono realizzati con circuito stampato solo il multivibratore e i bistabili. I collegamenti relativi alla matrice di diodi sono realizzati con del filo isolato, rispettando la tabella di figura 12. I transistor, le resistenze e i condensatori delle porte NAND sono montati sopra i diodi, ottenendo un montaggio compatto e molto rigido. Sul lato più lungo sono rivettati sedici ancoraggi per il collegamento alla tastiera.

Per quanto riguarda il bistabile per i ritmi in due battute, i collegamenti dai relè alle striscie di ancoraggi sono realizzati con del filo sottile isolato, perché sarebbe stato troppo complicato realizzarli con circuito stampato. Si collegheranno i diodi in modo che a un contatto fisso di uno scambio facciano capo i diodi provenienti da un solo ritmo, relativi a un solo strumento, e appartenenti a una sola battuta. Il contatto mobile sarà collegato agli strumenti.

figura 25
I circuiti montati
nella consolle dell'organo.

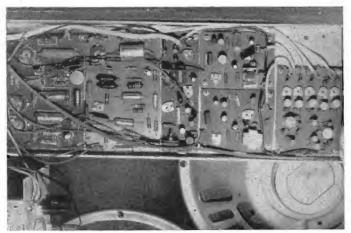
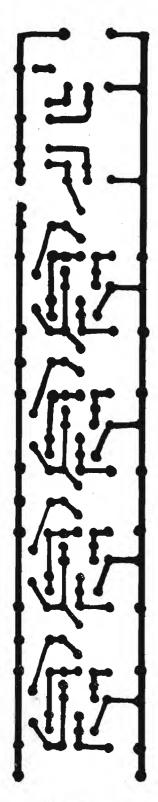
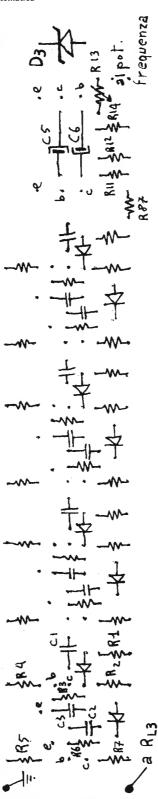


figura 26

L'alimentatore è stato montato a parte, e inserito nella consolle dell'organo.







# Giungiamo al montaggio finale

Il montaggio finale può essere fatto in due modi, secondo che della batteria si voglia fare uno strumento indipendente, oppure la si voglia incorporare in un organo elettronico o pianoforte.

lo ho preferito la seconda soluzione (vedi foto) ma nulla cambia se si preferisce montare lo strumento in un contenitore a parte, senza legarlo a un uso particolare, o se non si dispone di un organo elettronico.

La tastiera, con il generatore di impulsi, il circuito per i ritmi in due battute, e quello per l'inizio del tempo in battere, è stato montato su un telaio e fissato sotto la tastiera inferiore dell'organo.

A fianco di quest'ultima gli interruttori di cancellazione, i potenziometri di volume e di frequenza, e tre interruttori che fanno parte di un circuito che permette di far suonare l'organo al ritmo della batteria, presentato in appendice.

Gli strumenti e il preamplificatore sono posti nella consolle dell'organo, insieme con l'alimentatore. Per i collegamenti fra le varie unità si sono usati connettori multipolari.

Gli interruttori di start-stop sono a pedale, come già detto.

Nel collegare i vari circuiti, cercate di fare un cablaggio ordinato.

Tenete presente due cose: gli impulsi per il segnale luminoso del battere e per il circuito dei ritmi in due battute sono prelevati dai collettori dei transistor delle porte NAND, prima cioè dei condensatori C<sub>4</sub>. In secondo luogo, quando collegate il generatore di impulsi alla tastiera, se volete l'inizio del tempo di battere, andate a cercarvi quale è il terminale 1 del generatore di impulsi, perché non è detto che sia il primo della fila infatti noi, guardando lo schema elettrico, parliamo di transistor di destra e di sinistra, ma i transistor, ignari, non sanno da che parte si trovano, e lo stato stabile preferenziale, e quindi l'uscita 1 potrebbe essere uno qualunque degli stati intermedi.

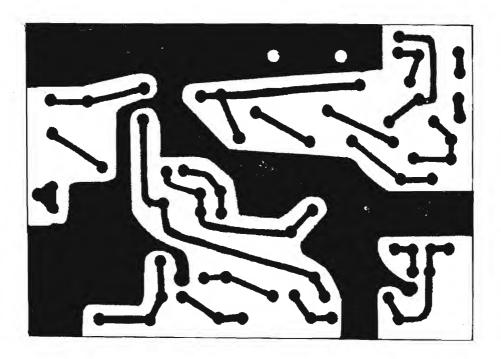
Quindi alimentate i circuiti dei bistabili staccando il multivibratore, e controllate con un tester su quale uscita è presente la tensione: quella sarà l'uscita 1.

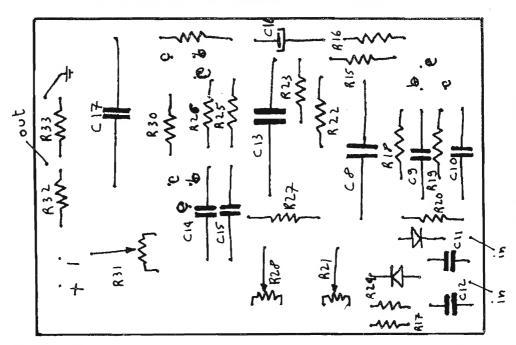
figure 27 e 28

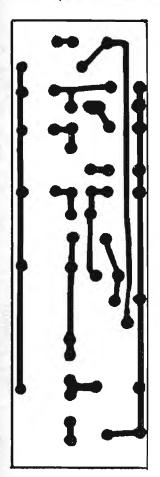
Circuito stampato e disposizione dei componenti del generatore di impulsi.

figure 29 e 30

Circuito stampato e disposizione dei componenti per grancassa, tom-tom e claves. Di tali circuiti ne occorrono due.







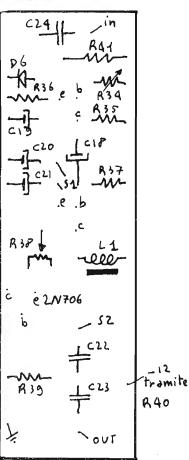
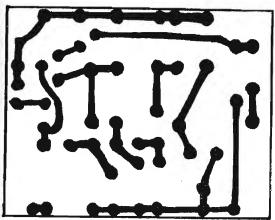


figure 31 e 32

Circuito stampato e disposizione dei componenti per i piatti.



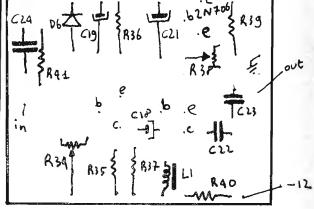


figure 33 e 34

Circuito stampato e disposizione dei componenti del rullante e dello Hi-Hat. Occorrono due circuiti uguali.

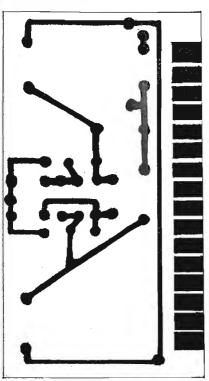
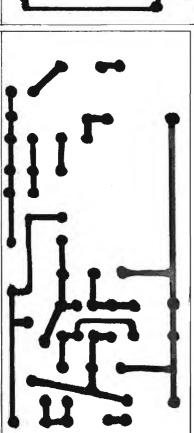


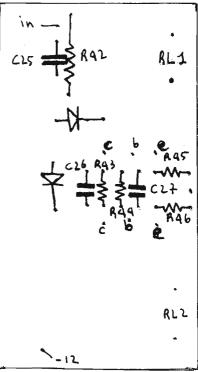
figure 37 e 38

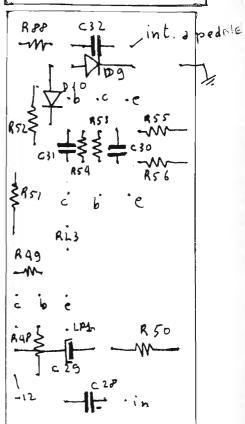
Circuito stampato e disposizione dei componenti del circuito per i ritmi in due battute.



Circuito stampato e disposizione dei componenti del circuito per l'inizio in battere e per il segnale luminoso del battere.

figure 35 e 36





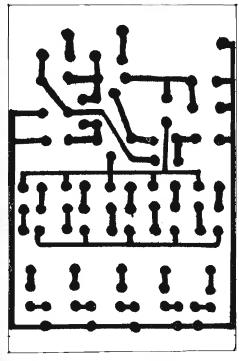
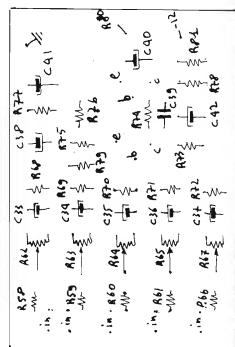


figure 39 e 40 Circuito stampato e disposizione dei componenti del preamplificatore.



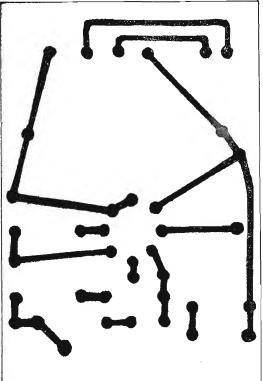


figure 41 e 42

Circuito stampato e disposizione dei componenti dell'alimentatore. Il transistor 2N3055 è montato su una piastra dissipatrice di calore.

#### Taratura

Una taratura preliminare sarà bene farla circuito per circuito, prima del montaggio finale. Per il generatore di impulsi l'unica taratura riguarda il trimmer  $R_{10}$ , che andrà regolato in modo da avere la massima tensione sui collettori dei transistor delle porte NAND, quando è presente sulla base l'impulso. Il trimmer in serie al potenziometro che regola la frequenza  $(R_{10})$  sarà regolato per stabilire il limite della gamma.

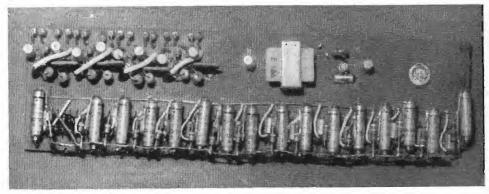


figura 43

Il generatore di impulsi. In una prima esecuzione, a cui si riferisce la foto, il multivibratore era sostituito da un circuito che si è poi rivelato insoddisfacente.

Per quanto riguarda i due « bonghi » vale quanto detto sul n. 5/70 di cq elettronica. Riporto comunque alcune note: ruotare i tre trimmer in senso orario; ruotare  $R_{31}$  in senso antiorario fino a far cessare il ronzio; ruotare  $R_{21}$  in senso antiorario fino a far riapparire il ronzio, e poi in senso orario fino al cessare del suono. Ripetere la stessa regolazione con  $R_{28}$ . Ripetere eventualmente l'operazione per modificare il timbro.

Per le claves, il relativo trimmer dovrà essere ruotato in senso antiorario, oltre il punto di innesco, in un punto cioè in cui, scomparso il ronzio, il suono generato in presenza dell'impulso di eccitazione sia acuto e secco. Aiutatevi in questa regolazione anche col trimmer  $R_{\rm 31}$ .

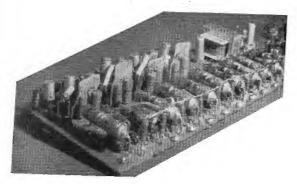


figura 44
Particolare di montaggio delle porte NAND.



Particolari delle due tastiere della batteria.



Per i piatti, rullante e Hi-Hat, si regolerà il trimmer  $R_{34}$  fino ad avere un fruscìo forte, senza superare però i massimi limiti di corrente previsti per lo zener, e il trimmer  $R_{38}$  fino a eliminare, o rendere gradevole nel caso del rullante, il colpo secco quando si applica l'impulso di comando.

Il preamplificatore non necessita di regolazione. I potenziometri all'ingresso regolano l'ampiezza dei segnali, e vanno tarati a gusto personale; ricordate però che i piatti e le claves generalmente devono emerger sugli altri strumenti, e che la grancassa non deve essere troppo forte per non coprire gli strumenti in battere. Dopo il montaggio finale sarà bene rivedere e perfezionare la taratura.

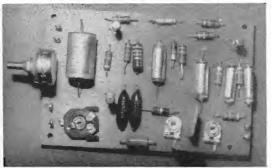


figura 47
Il circuito per tom alto e claves.

Vediamo alcuni possibili difetti di funzionamento. Se i bistabili non commutano, provate ad aumentare il valore dei condensatori che portano il segnale. Lo stesso dicasi per i condensatori che portano l'impulso agli strumenti e al circuito per i ritmi in due battute. Se i ritmi vanno a pallino, e quello che esce dalla batteria è un susseguirsi disordinato di rumori, avete sbagliato i collegamenti alla tastiera.

Un'ultima nota sui componenti.

Come ho detto, sono quasi tutti di recupero: se ciò da un lato porta a un notevole risparmio, dall'altro può portare al mancato funzionamento di qualche circuito se i componenti oltre ad essere di recupero sono in cattivo stato. Controllate quindi i vostri acquisti, prima di mandarmi all'inferno perché il baracchino non suona. Se comunque qualcosa non va, scrivetemi, e per quanto possibile vi aiuterò.



figura 48
Il circuito per i piatti.



figura 49

Il circuito del rullante.

Ripeto comunque che il circuito è sperimentale, anche se ha l'aria di una realizzazione completa, e molte sono le modifiche possibili, come per esempio l'introduzione dei ritmi in 6/8 (in proposito si veda l'articolo « Contatore frequenzimetro digitale » sul numero 9/70 di cq eiettronica).

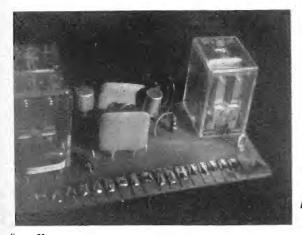


figura 50

Il circuito per i ritmi in due battute, con i due relè per le commutazioni.

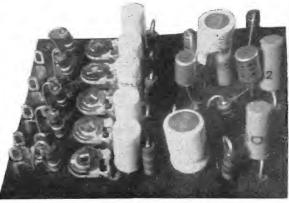


figura 51
Il preamplificatore.

# **Appendice**

# Circuito per far suonare l'organo al ritmo della batteria

Questo circuito è da usare insieme alla batteria elettronica e a un organo elettronico a due tastiere e pedaliera.

Vedremo comunque che sarà possibile usarlo anche con batterie diverse dalla mia, e con organi a una tastiera sola, purché questa sia divisa in due sezioni, una per il canto, l'altra per l'accompagnamento.

Innanzitutto vediamo a cosa serve: con questo circuito, e una batteria elettronica, suonando un accordo sul manuale inferiore, e una nota sulla pedaliera, quest'ultima seguirà fedelmente il ritmo seguito dalla grancassa, e l'accordo seguirà il ritmo eseguito dai piatti, o dal rullante o dalle claves, a scelta; tutto questo senza che noi facciamo la minima fatica per « tenere il ritmo », perché ciò avverrà automaticamente; qualcuno obietterà che così non c'è più gusto a suonare; io l'ho realizzato perché non sono mai riuscito a ritmare un accompagnamento, mentre così le esecuzioni, pur rimanendo facili, hanno un effetto molto migliore; d'altra parte è sempre possibile escludere il circuito per essere noi i soli artefici dell'ammirazione degli altri che dicono: « Com'è bravo quello lì! Senti che ritmo! » (a me lo hanno detto, ma non sapevano che non era opera mia).

Chiarito a cosa serve, veniamo al circuito. Essenzialmente è un gate, che fa passare il segnale dell'organo solo quando i corrispondenti strumenti della batteria suonano. Poiché questo circuito è nato per essere usato su un organo qualsiasi, non un modello in particolare, il gate, anzi i gates, perché ne occorrono due, sono costituiti da due fotoresistenze, collegate in serie alle uscite della pedaliera e del manuale inferiore, illuminate a impulsi da due lampadine eccitate attraverso un circuito a transistor dagli impulsi provenienti dalla batteria.

Lo schema di questo circuito è derivato dal gate che genera il suono dei piatti e del rullante. Ha funzionato bene così, non c'era quindi motivo di sceglierne un altro (figura a).

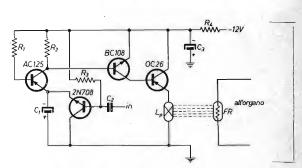
figura a

330 kΩ 1/2 W 3,3 kΩ 1/2 W 27 kΩ 1/2 W

C1  $\stackrel{2}{2}$   $\stackrel{\mu}{\mu}$ F elettrolitico 12 V C2 0,1  $\stackrel{\mu}{\mu}$ F

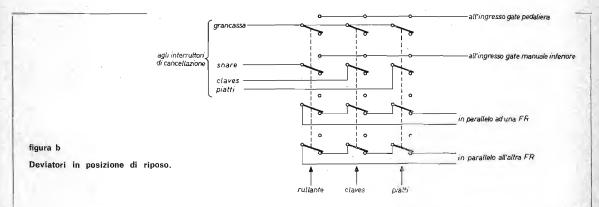
C<sub>3</sub> 100 µF elettrolitico 25 V 6 V 50 mA

qualunque tipo di valore medio, es. GBC DF/800 (vedi testo)



A qualcuno potrà sembrare che ci siano troppi transistor per una funzione così semplice. Il motivo è che li avevo in casa, e non ho voluto comprarne altri. Il BC108 basterebbe da solo, con i suoi 100 mA di  $l_{\rm c}$ , a pilotare la lampadina da 6 V 50 mA. ma io preferisco sempre abbondare, e l'ho fatto quindi seguire da un OC26 di recupero (che tra l'altro senza il BC108 non innesca). Al posto dei due si può usare un transistor di media potenza, o si può addirittura pilotare la lampadina con il secondo transistor, scegliendone uno un po' più robusto dell'AC107 (o dell'AC125 « molto usato » che ho adoperato io).

L'ingresso di questo circuito andrà collegato, attraverso lo schema di figura b, all'ingresso del rispettivo strumento, dopo gli interruttori di cancellazione (vedi batteria elettronica), in modo che l'impulso che eccita uno strumento ecciti anche il relativo lampeggiatore ».



L'alimentazione può essere derivata da quella della batteria, o a parte, tenendo presente che l'assorbimento, impulsivo, non supera i 100 mA (mi sembra di ricordare che il circuito assorbe anche meno, non ne sono sicuro. Ma se usate la stessa alimentazione della batteria, e non conservate un certo margine di corrente, si avranno delle fastidiose variazioni di intensità e di timbro degli strumenti: quindi diciamo 100 mA per sicurezza).

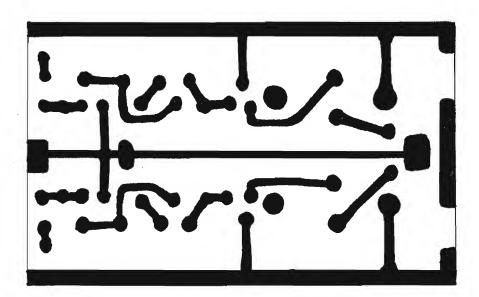
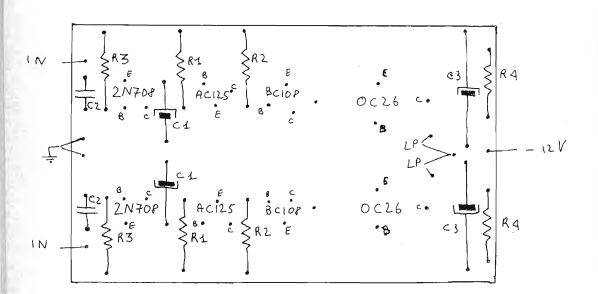


figura c



Non credo che ci sia altro da aggiungere. Il montaggio è effettuato su circuito stampato (figura c), e in figura d potete vedere il prototipo. Le lampadine e le fotoresistenze sono montate in due scatolette di plastica (di quelle che GBC usa per i transistor, tanto per intenderci) le une di fronte alle altre, e si sono ricoperte singolarmente le scatole con nastro adesivo nero per evitare influenze reciproche. Il tutto è stato fissato con due giri di nastro adesivo a una staffa. Data la leggerezza dell'insieme, non è il caso di fare di più. Il circuito stampato è stato fissato sopra il blocco del comando del volume e della frequenza, e degli interruttori di cancellazione della batteria.

Abbiamo detto che si può scegliere lo strumento a cui associare il manuale inferiore: e infatti abbiamo tre pulsanti (figura e), il primo collegato al rullante, il secondo alle claves, il terzo ai piatti, secondo lo schema di figura b. In questo modo, quando nessun pulsante è premuto, la fotoresistenza è cortocircuitata, e il segnale dalla pedaliera o dalla tastiera passa indisturbato all'amplificatore; quando anche un solo pulsante è premuto, il segnale dell'organo viene « modulato » dalla batteria. Si raccomanda di usare cavo schermato per le connessioni alla fotoresistenza, perché altrimenti la nota dell'organo sarà « modulata » a 50 o 100 Hz dal ronzio di rete.

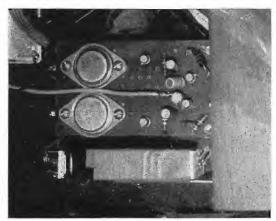






figura e

Per quanto riguarda il collegamento all'organo, io sono stato facilitato nel compito in quanto l'organo che ho io, un Thomas, è predisposto per accogliere un simile circuito, montato di serie sulle batterie della stessa ditta, e quindi vi sono dei connettori collegati ai punti dove va inserito il gate. Per gli altri organi, se avete lo schema il problema è risolto, altrimenti con una cuffia e tanta pazienza andate a cercare un punto in cui sia presente il segnale della sola pedaliera, o del solo manuale inferiore, a condizione che l'impedenza non sia troppo elevata o troppo bassa in relazione ai valori massimi e minimi della fotoresistenza che avete impiegato (diciamo  $10 \div 7100 \, \mathrm{k}\Omega$  per le fotoresistenze di valore medio).

Con un organo a una sola tastiera, divisa in due parti, il circuito si applicherà alla sezione accompagnamento (quella di sinistra).

Ultima nota: questo circuito può essere accoppiato a qualunque batteria commerciale; non ho fatto prove in questo senso, ma l'unica cosa di cui abbiamo bisogno sono degli impulsi positivi di alcuni volt di ampiezza, che non dovrebbe essere difficile trovare. Se si dispone di impulsi negativi si invertono di fase con un transistor a emettitore comune, se sono di ampiezza insufficiente si amplificano, e così via. Se qualcuno ha la possibilità di fare prove in tal senso mi scriva, vedremo di pubblicare i risultati ottenuti.

\* \* \*

P.S. Non è necessario prevedere tre pulsanti per la scelta del ritmo. Specialmente con batterie diverse dalla mia, si può usare un solo pulsante che colleghi la grancassa alla pedaliera, e uno strumento in levare, uno qualunque a scelta, al manuale inferiore.

Per finire vorrei dire che non è necessario costruire una batteria identica alla mia. Se qualcuno la ritiene troppo complicata, può semplificarla portando a otto le uscite del generatore di impulsi, riducendo o variando i ritmi secondo il proprio gusto. Insomma sperimentate: chissà che non venga fuori un aggeggio degno di sedere (sic!) accanto a Gene Krupa e capace di stacchi e improvvisazioni a seconda del brano eseguito e del gusto del costruttore!

Spero di essere stato chiaro, rimango comunque a disposizione di chiunque voglia chiedermi chiarimenti. Buon lavoro e buon divertimento.

# 144 ... che passione!

due progetti del geom. Giuseppe Cantagalli

# 1. RTX 1,5 W portatile

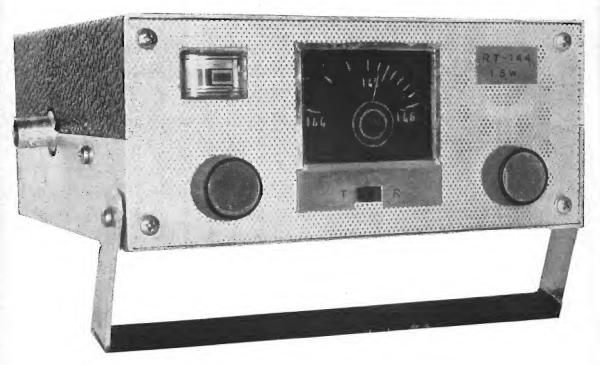
Il semplice ricetrasmettitore che vi presento non ha pretese di novità, ma è scaturito e perfezionato pian piano per soddisfare i miei desideri che sono molti e quasi inconciliabili: efficenza, economia, compattezza e solidità non disgiunta da un pizzico di estetica.

Esso beneficia di molti di quei consigli di cui è prodiga **cq elettronica** e raggruppa in una spazio veramente ristretto (14 x 6 x 13) un complessino efficente che può essere usato come stazione fissa e portatile con alimentazione entrocontenuta. Passiamo quindi a un esame sommario dei singoli stadi.

Ricevitore. Per evitare un lungo e faticoso lavoro ho utilizzato gli economici e versatili telaietti Philips: tuner e MF, modificati come rilevabile da cq, maggio 1968. Per portare in lunghezza standard i vari elementi ho accorciato di circa due centimetri il telaietto MF girando i pochi componenti (diodo rivelatore e condensatore di fuga) in senso trasverso. Ho poi tolto l'ultimo trasformatore di media FM e dopo avere ponticellato i collegamenti ho cablato sulle piste di rame residue uno stadio BF. Per motivi di autonomia ho tenuto bassa la dissipazione del finale, ma la potenza è pienamente adatta a un buon ascolto; nulla vieta però di variare i valori per ottenere una maggiore uscita.

Ho ritenuto indispensabile spingere la sensibilità ed evitare l'intermodulazione anteponendo al tuner un cascode con FET. L'accoppiamento con lo stadio seguente è fatto con un breve link.

Si è stabilizzata poi la tensione del tuner con zener 8,8 V e resistenza da 270  $\Omega$  in serie all'alimentazione, il tutto montato in un'angoletto della MF (vedi foto). Per la taratura rimando agli articoli precedenti (5/68) ma è limitata all'aggiustamento del sintonizzatore.

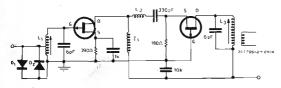


Trasmettitore. Consta di un circuito a quattro stadi con uscita di 1,5 W. E' assai compatto, ma la dissipazione non è trascurata e si può tenere in funzione a lungo senza inconvenienti. Il tutto è montato su piastra a bassa perdita alla quale si è asportato il rame quasi completamente da un lato ad eccezione di alcuni ancoraggi e schermato ai lati e trasversalmente con lamiera, stagnata all'altra faccia di rame della basetta. Il circuito elettrico è piuttosto convenzionale e usa i sequenti transistor: 1W8907 oscillatore, 1W8907 duplicatore, BLY33 pilota modulato, 2N40290 finale.

Schema preamplificatore d'antenna

Circuito stampato visto da sopra (scala 1 : 1).



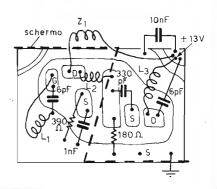


FET 2 x TIS34

L<sub>1</sub> = L<sub>3</sub> 5 spire spaziate filo argentato Ø 0,8 mm su Ø 7 mm (L<sub>1</sub> presa 1,5 spire lato freddo) nucleo regolabile in L<sub>1</sub>/L<sub>3</sub> L<sub>2</sub> 9 spire serrate filo smaltato Ø 0,4 mm su Ø 5 mm

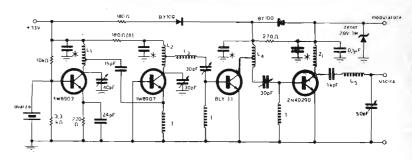
Z<sub>1</sub> impedenza 5 μH  $D_1 = D_2$  AA119 o FD100

> Disposizione dei componenti.



Per ottenere una modulazione positiva ho adottato un circuito di diodi e resistenze compensatrici in serie-parallelo all'alimentazione pilota/finale. La taratura avviene, dopo avere portato sicuramente l'oscillatore sui 72 MHz, cacciavitando per la massima uscita AF e alimentando gradatamente stadio per stadio.

Schema trasmettitore 1,5 W uscita



L<sub>1</sub> 5 spire filo stagnato Ø 0,8 mm spaziate su Ø 8 mm (presa a metà)

L2 3 spire filo stagnato Ø 0,8 mm spaziate su Ø 8 mm L<sub>3</sub> 3 spire filo stagnato Ø 0,8 mm spaziate su Ø 5 mm

(presa a una spira lato freddo di L2) L4 3 spire filo stagnato ∅ 0,8 mm spaziate su ∅ 8 mm (presa collettore a una spira lato freddo)
L5 3 spire filo smaltato ∅ 1 mm spaziate su ∅ 10 mm

condensatori passanti da 1000 pF

J impedenze Philips VK100 Z<sub>1</sub> impedenza di 15 spire Ø 0,5 mm smaltato, serrate su Ø 5 mm

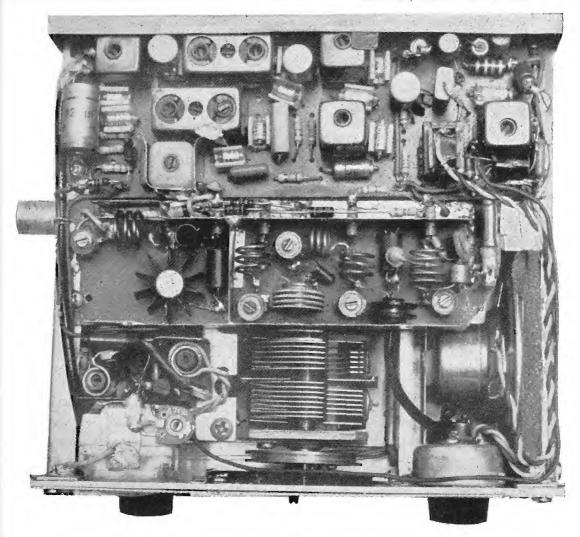
Cortocircuitando la resistenza « A » si aumenta l'assorbimento degli stadi seguenti e di conseguenza anche l'uscita RF.

Modulatore. In una realizzazione compatta e sempre in funzione della economia di costo e consumo non potevo fare a meno di usare il TAA611B a cui ho fatto precedere un ulteriore stadio con BC107 per poter ben modulare a distanza dal micro. Per precauzione l'integrato è stato munito di dissipatore appoggiato sulla piastrina del medesimo spalmata di grasso al silicone.

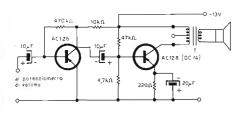
L'aletta è tenuta in loco da isolatori, ricavati da due strisciette di piastra ramata a cui si è asportato centralmente il conduttore, stagnati a massa. il trasformatore di modulazione è montato sulla stessa basetta e il tutto è schermato entro una scatola di banda stagnata (provenienza latta da olio) da cui escono i terminali BF e l'alimentazione tramite condensatori passanti da 1000 pF. In tai modo sono riuscito ad entro entre la radiofreguenza fonte di inneschi nei modulatori. Il microfono è Liazo ed è fissato sulla destra del frontale.



Meccanica. L'ossatura di supporto dei telaietti è costituita da due profilati laterali in lamiera da 1 mm (piegati con la morsa) a C di mm 20 x 8 stagnati saldamente a un pannello posteriore di lamiera zincata, piegata ai lati, e anteriormente a due flange spesse 1 mm su cui vanno fissati il pannello principale in alluminio da 1,5 mm e il frontale, in lastra anodizzata finemente forata, con viti autofilettanti. Trasversalmente sono fissati i supporti del tuner e l'altoparlante, entrambi sospesi in gommapiuma. Ciò elimina completamente la reazione acustica molto fastidiosa che è la pecca principale dei telaietti Philips.

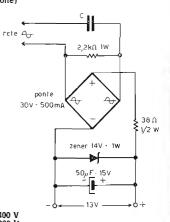


# Stadio BF ricevitore



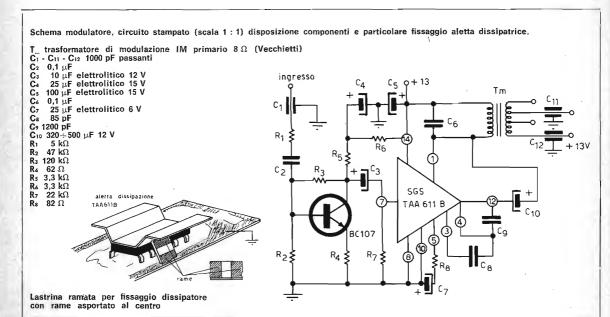
T trasformatore per push-pull di OC72 o simili

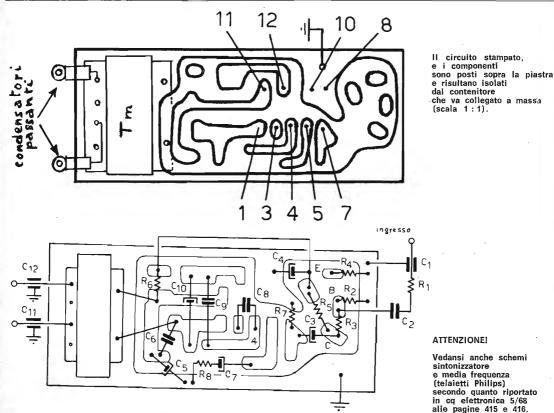
# Alimentatore 125-220 V (funzionamento in tampone)



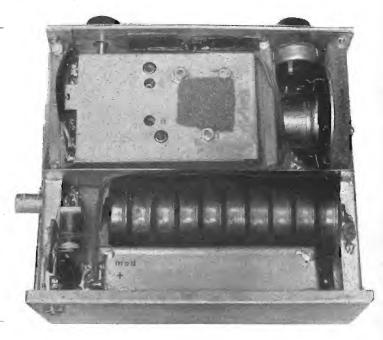
per 220 V, C da 1  $\mu\text{F},~400~\text{V}$  per 125 V, C da 2  $\mu\text{F},~260~\text{V}$ 

Sui longheroni sono fissati i vari telai e pezzi minori, mentre il modulatore è fermato al fondo. L'apparecchio viene chiuso da due semicoperchi avvitati ai lati. Ne risulta un complesso assai rigido e robusto, anche se leggero (1,2 kg).



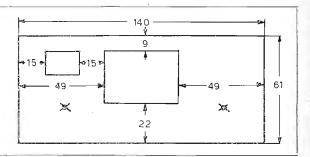


Alimentazione. L'alimentazione è interna con accumulatore nichelcadmio a elettrodi sinterizzati. Ciò permette una notevole economia nei confronti delle pile a secco oltre a una tensione costante che consente di sfruttare sempre la massima efficenza del complesso. L'autonomia è di circa  $2 \div 3$  h in trasmissione e di 25 h in ricezione. E' prevista una presa posteriore per la ricarica da effettuarsi con un economicissimo alimentatore a 13.5/14 V, 50 mA, che è possibile anche allogare internamente. L'alimentazione è protetta da un fusibile, indispensabile per evitare danni all'accumulatore nel caso di cortocircuito.



Varie. La ricerca graduale, ma anche veloce delle emittenti è stata curata demoltiplicando lo spostamento con una puleggia di 35 mm comandata da un pernetto da 4 mm ricavato unitamente alla boccola da un potenziometro micro. Raccomando di curare riducendolo al minimo il gioco tra perno e boccola poiché da esso dipende la precisione per i piccoli spostamenti. La commutazione di antenna avviene tramite relè Gruner 1250  $\Omega$  comandato dal commutatore fissato sotto la scala. L'antenna è uno stilo di 49 cm con giunto a snodo.

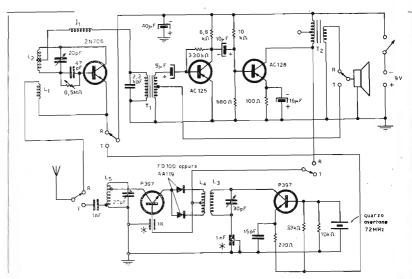
Pannello frontale (misure in mm, escluso spessore coperchio)



Le prestazioni del presente apparato sono in ragione dell'antenna usata. Con lo stilo in dotazione il mio amico TMA ha coperto 18 km in non facili condizioni, ma la portata con antenna a 5/10 elementi è notevole. Penso tuttavia che, con taratura curata, i risultati daranno ampia soddisfazione a tutti i costruttori di questo trabiccolo.

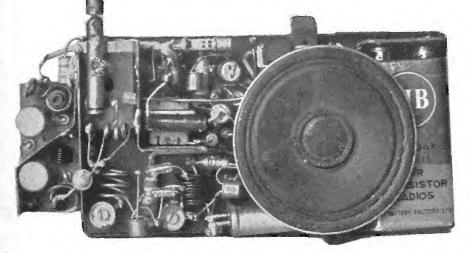
# 2. microRTX

Un ricetrasmettitore di minime dimensioni fu il sogno, un paio di anni fa, degli aspiranti 007. Allora, in altre pagine, pubblicai « il micro-rtx ». Tale apparecchio aveva... un solo difetto: il ricevitore superreattivo che irradiava. Oggi riparo a tale pecca e ne ripresento la versione modificata confidando che sarà utile agli amici, anche bolognesi, che mi hanno scritto di recente. Penso che la descrizione di tale arnese possa ancora interessare, per la semplicità del circuito, la compattezza, la bassa « resistenza ohmica » dovuta al riutilizzo dei fondi del cassetto e « dulcis in fundo » la ... tascabilità. Infatti il « ricetra » completo di alimentazione e antenna ha le dimensioni di un pacchetto di sigarette, oltre a buone caratteristiche.

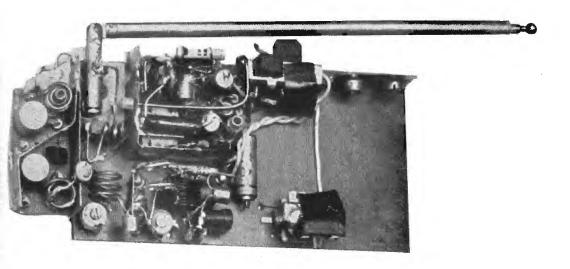


- condensatori passanti
- L<sub>1</sub> 1 spira filo semirigido ricoperto plastica (interno a L<sub>2</sub>)

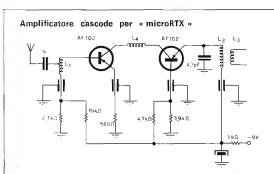
- L<sub>1</sub> 1 spira filo semirigido ricoperto plastica (interno a L<sub>2</sub>)
  L<sub>2</sub> 3 spire filo Ø 0,6 mm smaltato su Ø 8 mm presa centrale
  L<sub>3</sub> 5 spire filo Ø 0,6 mm su Ø 8 mm (coassiale a L<sub>2</sub>)
  L<sub>4</sub> 4 spire filo Ø 0,6 mm smaltato su Ø 8 mm (presa centrale)
  L<sub>5</sub> 3 spire filo Ø 0,8 mm stagnato su Ø 8 mm
  (presa antenna a 3/4 spira lato freedo, presa collettore 3/4 spira lato caldo)
  J<sub>1</sub> 50 spire serrate filo smaltato Ø 0,15 mm su Ø 3 mm
  T<sub>1</sub> trasformatore di entrata per push-pull di OC72 o piccoli transistor
- T2 trasformatore di uscita per push-pull di OC72 o piccoli transistor



Trasmettitore. Consta del solito oscillatore quarzato in overtone a 72 MHz. Il duplicatore è a diodi seguito da un transistor amplificatore a 144 MHz. In tal modo con soli due transistor (evitando il duplicatore a transistor che aveva una dissipazione proibitiva, nel nostro caso) abbiamo portato tutta la potenza del finale sui due metri. Transistor usati: P397 o similari (1W8907, 2N708).

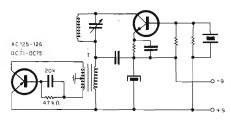


Modulatore. Sfrutta la differenza di polarità dei finali AF/BF utilizzando il trasformatore di uscita come impedenza di modulazione. L'altoparlante che funge da microfono è collegato alla BF tramite trasformatore e utilizza solo una metà del secondario per l'adattamento dell'impedenza (non perfetto, ma si tratta di una semplice soluzione egualmente valida). Transistor usati: AC125 e OC74 o simili.



L₁ 4 spire filo Ø 0,8 mm su Ø 6 mm (presa a (presa a 3 spire e  $\frac{1}{2}$  lato base) L<sub>2</sub> 5 spire filo  $\oslash$  0,8 mm su  $\oslash$  6 mm L<sub>4</sub> 7 spire serrate filo  $\oslash$  0,5 mm smaltato su  $\oslash$  5 mm

Oscillatore modulato per taratura « microRTX »



T trasformatore di entrata per push-pull OC72

N.B. Lo schema dell'oscillatore è in tutto identico a quello del primo stadio del trasmettitore e quindi anche i componenti.

Ricevitore. Consiglio tale schema a tutti i principianti, poiché così modificato ha una sensibilità paragonabile a una supereterodina. In superreazione ho usato un 2N706 con ottima stabilità, meno stabili il 2N708 e P397 per la eccessiva amplificazione. La reazione si regola agevolmente col potenziometro semifisso di base. L'amplificatore cascode usa due AF102 in piccola basetta a poca perdita accoppiato al ricevitore con un link.

Materiale usato, modifiche relative e particolari. L'antenna è uno stilo da 49 cm con giunto a snodo; va portata in lunghezza smontandola e raccorciandola o tenendola parzialmente estratta. I trasformatori sono una coppia di giapponesi ricavati da demolizione, ma vanno bene tutti i (entrata e uscita) per push-pull di OC72 o piccoli transistor. Se si vuole adattare perfettamente l'impedenza dell'altoparlante all'entrata si devono avvolgere 50 spire di filo Ø 0,12 mm smaltato su tale trasformatore. Si ottiene in tal caso un esuberante pilotaggio della BF e migliore riproduzione.

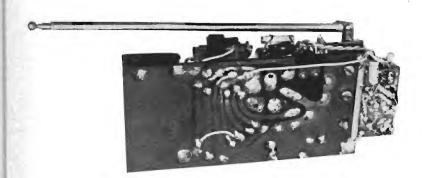
Il commutatore a tre vie, due posizioni, deve essere con contatti di certa efficenza e scatto sicuro. Ad esso è abbinata la commutazione d'antenna che permette una minima perdita del trasferimento della AF. Sconsiglio vivamente un altro tipo di commutazione che potrebbe portare perdite notevoli e anche il mancato funzionamento. Contatti fissi e quello mobile sono di recupero, possibilmente argentati con molle di buona elasticità. Vanno montati a caldo (toccandoli con lo stagnatoio) su pezzetto di plexiglass. L'altoparlante da 50 mm è importante abbia ottima sensibilità (recupero di radio giapponese). Le resistenze sono da 1/2 W e gli elettrolitici vanno scelti fra quelli di ridotte dimensioni. Altri particolari li rileverete dalle foto.

Il circuito stampato è inciso su lastra normale in quanto i punti caldi sono

sollevati dalla bachelite per evitare perdite AF.

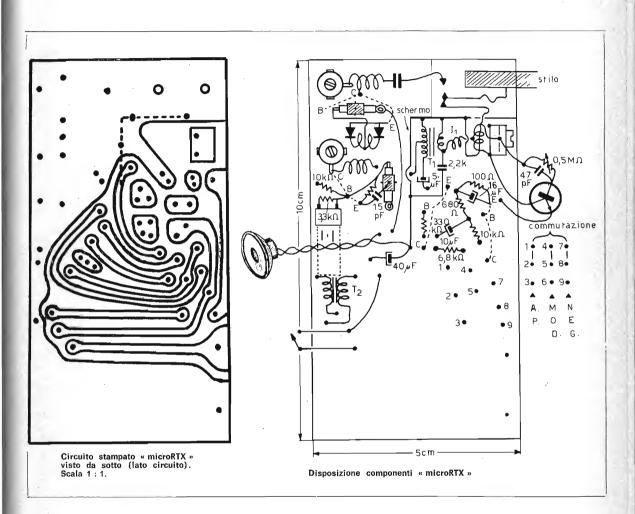
Raccomando di seguire il disegno costruttivo e del circuito stampato, eventualmente modificandolo in base alle dimensioni dei componenti usati. L'apparecchio va poi posto entro una custodia formata da due coperchi che si compenetrano. Quello inferiore, che va impugnato, è in lamiera stagnata per evitare o quantomeno ridurre l'effetto mano, quello superiore in cartone ed entrambi ricoperti ad esempio in carta usopelle.

Messa a punto trasmettitore. La bobina  $L_3$  va inserita coassialmente tra le spire di  $L_4$  e aggiustata in modo che ai capi dei diodi, con oscillatore funzionante, si legga la stessa tensione (all'incirca). Il compensatore dell'oscillatore deve avere una capacità non minore di 30 pF in quanto altrimenti il circuito non risulta accordabile sulla frequenza del quarzo. Infine controllare la frequenza dei due stadi. Se proprio non avete strumenti, preparatevi una sondo-spira con diodo da collegare al tester sulla misura bassa dei milliampere. Il problema è tarare l'oscillatore su 72 MHz e non su di un'altra armonica, ma con un po' di prove si deve riuscire, dopodiché si cacciavita il compensatore di  $L_5$  per la massima uscita.



Messa a punto ricevitore. Consiglio per prima cosa di mettere a punto il ricevitore senza alimentare lo stadio cascode. La superreazione si regola col trimmer e va portata al limite dell'innesco. L'accoppiamento con l'antenna va fatto con due spire (anche una) di filo semirigido collocate internamente al secondario. Non temete di deformare le spire del primario, durante la messa a punto ma stiratele anche molto sfilandole più o meno dal secondario. Questo è il punto che richiede maggior cura poiché da tale taratura dipende la sensibilità del ricevitore. Infatti l'eccessivo accoppiamento blocca la superreazione, mentre quello troppo lasco riduce la sensibilità.

Terminata la messa a punto del reattivo spostare il link dall'antenna sulla  $L_{\rm 2a}$  del preamplificatore alimentato e tarare i circuiti del medesimo per la massima uscita, ritoccando eventualmente anche l'accoppiamento dal lato del superreattivo. Per effettuare una buona taratura consiglierei di costruirsi un piccolo oscillatore modulato (vedi schema) che è formato dai pezzi stessi del trasmettitore. Per la messa a punto occorre un poco di pazienza, se qualcuno vuole semplificare non monti il cascode.



Alimentazione. In un primo tempo ho usato le solite pilette a 9 V con buon risultato e discreta autonomia, meglio le pile al mercurio o gli accumulatori al nichelcadmio di pari dimensioni. Le pilette usuali si possono ricaricare con una tensione pari a una intensità di 5÷7 mA, durano quattro-cinque volte di più, ma bisogna fare la ricarica quando sono ancora efficienti. Nulla vieta di usare due normali pile piatte e si avrà un'autonomia quasi infinita...!

Dissipazione: oscillatore 8 mA, finale AF 13 mA, finale BF 7 mA, cascode 2,2 mA.

Conclusione. La potenza del trasmettitore in uscita è di circa  $50\,\mathrm{mW}$  e accende debolmente una lampadina da  $6\,\mathrm{V},~0.05\,\mathrm{A}.$ 

I risultati sono in proporzione alla messa a punto, ma penso che in tutti i casi soddisferanno. Portata media 2 km.

Per ulteriori delucidazioni, potrete senz'altro interpellarmi. Cordialità.

# scrivi nel cielo i tuoi messaggi!

Libertà è anche sentirsi più sicuri in ogni evenienza. Libertà è anche essere in contatto con il mondo

C'E' PIU' LIBERTA' CON UN LAFAYETTE



LAFAYETTE COMSTAT 25 B 23 canali - 5 W.

L. 149.950 netto



PAOLETTI FIRENZE

Via il Prato 40 R Tel. 29 49 74 CAP 50123

# Oscilloscopio a larga banda da 3"

# Dante Del Corso

Dopo il primo esperimento nel campo degli oscilloscopi (vedi « Oscilloscopio sperimentale da 2" o 3" » su cq elettronica n. 12/69), ho deciso di realizzare uno strumento un poco più serio, cercando di ottenere il massimo da componenti normali e dalle possibilità del laboratorio di un dilettante.

E' così nato questo strumento le cui caratteristiche sono:

#### asse Y

- sensibilità da 30 mV/cm a 30 V/cm in 6 scatti calibrati + variabile banda passante dalla c.c. a 10 MHz (a -3 dB) impedenza di ingresso 1 M $\Omega$ //30 pF

- possibilità di espansione e spostamento del segnale fino a quattro volte l'altezza dello schermo

#### asse tempi

- uelocità di spazzolamento da 0,1 s/cm a 100 ns/cm in 11 scatti calibrati 🕂 variabile –
- sincronismo a trigger con controllo di pendenza e livello
- possibilità di espansione e spostamento orizzontale fino a 10 volte la larghezza dello schermo.

Queste prestazioni lo collocano nella classe degli oscilloscopi « medi » (vedi cq elettronica n. 9/69 pagina 801). Un'altra caratteristica interessante è che lo strumento è interamente transistorizzato, tranne i finali di deflessione. Usa poi un tubo RC di basso costo (DG7/32) e anche il trasformatore di alimentazione è di normale produzione di serie.

# Amplificatore verticale

Dalle prestazioni richieste allo strumento e dalle caratteristiche del tubo RC si ricava che questo amplificatore deve avere almeno:

- 1) banda passante dalla continua a 10÷15 MHz;
- 2) tensioni di uscita di 300 V<sub>pp</sub> (il tubo ha una sensibilità di 30 V/cm circa) e quindi per ottenere la sensibilità desiderata:
- 3) amplificazione di tensione di almeno 1000 volte;
- 4) impedenza di ingresso molto elevata.

Il punto 1) impone l'uso di un amplificatore differenziale bilanciato (per avere la c.c.) e vincola la scelta dei transistori, della amplificazione di ogni singolo stadio, di particolari accorgimenti per ottenere la larghezza di banda voluta.

Il punto 2) impone l'uso di tubi nello stadio finale, oppure di circuiti parti-

colari che però comportano una minore larghezza di banda.

Il punto 3) impone il numero di stadi amplificatori da usare. A pari Ft (frequenza di taglio alla quale il guadagno di corrente a emettitore comune vale uno) degli elementi attivi (transistori), si può calcolare che la massima larghezza di banda si avrebbe con un numero molto grande di stadi ciascuno con amplificazione molto piccola. In pratica intervengono le capacità parassite di cablaggio e considerazioni di semplicità che consigliano un compromesso, nel nostro caso tre stadi attivi. Conviene non ripartire in egual misura il guadagno tra questi stadi (10, 10, 10), ma far guadagnare di più gli stadi a basso livello, per esempio suddividere un guadagno di 1000 come 15, 10, 7. In questo modo occorre però che i transistori del primo stadio abbiano una F. più elevata, per consentire la stessa larghezza di banda (il prodotto banda x guadagno è circa costante).

Con tre stadi la larghezza di banda complessiva risulta essere circa metà di quella di ogni singolo stadio. Nel nostro caso quindi ogni stadio deve avere una larghezza di banda di almeno 20÷25 MHz. Stimando che per effetto delle capacità parassite di cablaggio la frequenza di taglio si abbassa di circa una ottava, si può calcolare che i transistori del primo stadio debbono avere una

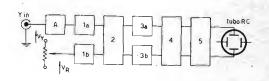
F, di almeno: 15.20.2 = 600 MHz.

Per il secondo stadio e il terzo basta anche meno. Il punto 4) poi consiglia l'uso di FET all'ingresso.

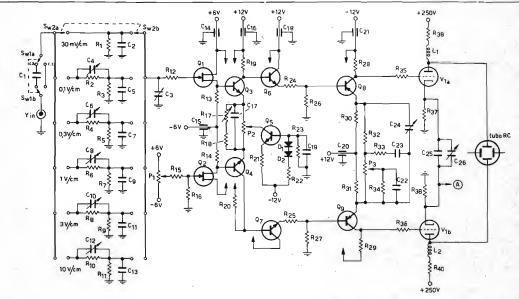
Si può adesso tracciare lo schema a blocchi che è quello di figura 1, nel quale abbiamo determinato le frequenze di taglio e il guadagno di ogni stadio attivo.

# figura 1

Schema a blocchi amplificatore verticale.



(A) è l'attenuatore di ingresso; (1a) è il FET di ingresso che lavora come source follower (Q1); (1b) è un circuito identico impiegato per simmetrizzare lo stadio ed è, nello schema di figura 2, il transistor Q2. Entrambi servono a riportare su bassa impedenza la V<sub>Y</sub> (segnale di ingresso) e la V<sub>R</sub> (segnale di riferimento che è fornito dal comando « posizione Y »).



#### figura 2

# Amplificatore asse Y

Q<sub>1</sub>, Q<sub>2</sub> 2N3819 (FET) Q<sub>3</sub>, Q<sub>4</sub> 2N2369 (alta F<sub>t</sub>) Q<sub>5</sub>, Q<sub>6</sub>, Q<sub>7</sub> 2N708 o simili Qs, Q9 1W9148

D<sub>1</sub>, D<sub>2</sub> diodi al silicio (OA200...)

V1a-V1b ECC88

1 M $\Omega$ 680 kΩ  $R_2$ 330 kΩ R6 1 MΩ Rs 100 kΩ R<sub>7</sub> 33 κ<sub>λ</sub>/ R<sub>8</sub>, R<sub>10</sub> 1 ΜΩ R<sub>9</sub> 10 kΩ R<sub>11</sub> 3,3 kΩ

R<sub>16</sub> 680 Ω R<sub>17</sub> 200 Ω, trimmer R<sub>18</sub> 220 Ω R19, R20 560 Ω R28, R29 820 \Omega R<sub>30</sub>, R<sub>31</sub> 470 Ω R32, R33 **82** Ω R34 **82** Ω R<sub>35</sub>, R<sub>36</sub> 100 Ω R<sub>37</sub>, R<sub>38</sub> 560 Ω R<sub>39</sub>, R<sub>40</sub> 10 kΩ (tutte da 1/4 W, 5 %)

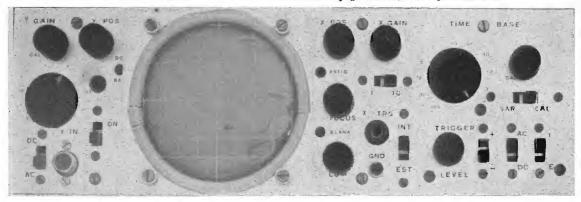
R<sub>12</sub> 68 Ω R<sub>13</sub>, R<sub>14</sub> 1,2 kΩ R<sub>15</sub> 4.7 kΩ

10 k $\Omega$  (spostamento Y) 100  $\Omega$  (bilanciamento) 1 kΩ (guadagno)

Le freccine a schema sono alimentazioni che vanno collegate insieme prima del condensatore passante (vedasi figura 8). Il punto A si collega con figura 6 e così via.

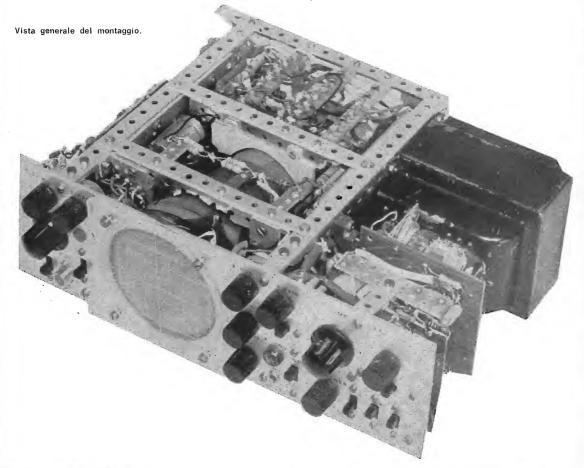
0,5 μF, 250 V<sub>L</sub> (mylar) C<sub>2</sub> 10 pF, ceramico C<sub>3</sub>, C<sub>4</sub>, C<sub>5</sub>, C<sub>10</sub>, C<sub>12</sub> compensatori 20 pF C<sub>7</sub> 400 pF C3, 120 pF C7 400 pF C9 1,2 nF C11 3 nF C13 5 nF C14 C15, C16, C18, C20, C21 condensatori passanti 1 nF C19 100 pF ceramici C<sub>22</sub> 500 pF C<sub>23</sub> 47 pF C<sub>24</sub>, C<sub>26</sub> compensatori 40 pF C25 82 pF ceramico C25 02 pir Geramico Swla→b commutatore 2 vie 2 posizioni (acc. Y) Sw2a. b commutatore 2 vie 6 posizioni (sensibilità Y) Per ogni posizione di Sw2 è indicata la sensibilità corrispondente.

L1, L2 induttanza in aria da 0,1 µH.



Il pannello frontale.

(2) è un amplificatore differenziale che deve avere una alta reiezione di modo comune per fornire all'uscita solo il segnale  $V_Y$ — $V_R$ . Questo consente di esaminare nei dettagli il segnale, espandendolo oltre la larghezza dello schermo. Per lo stesso motivo deve anche avere una discreta dinamica di modo comune. Queste caratteristiche si ottengono con una appropriata scelta del punto di lavoro e con il generatore di corrente sugli emettitori  $(Q_s)$ . La coppia di emitter follower (3)  $(Q_s$  e  $Q_s)$  riporta il segnale su bassa impedenza e offre un carico a bassa capacità per il primo differenziale.



Il secondo stadio attivo (4) è servito da transistori NPN (Q<sub>e</sub> e Q<sub>o</sub>) per riportare le tensioni di riposo verso massa e sfruttare al massimo le alimentazioni disponibili.

Non è un vero differenziale perché basta il primo stadio a eliminare i segnali di modo comune e perché così resta più facile inserire il controllo di guadagno. Questo si ottiene in pratica alterando il rapporto  $R_{\rm e}/R_{\rm e}$  solo per il segnale differenziale mediante  $P_{\rm 3}$ , mentre i livelli a riposo dipendono solo dalle  $R_{\rm 30}$  e  $R_{\rm 31}$  e restano inalterati.

Lo stadio finale (5) è servito da un doppio triodo ECC88.

A ogni stadio è applicata una reazione negativa (resistenza sugli emettitori o sui catodi) per stabilizzare il guadagno e per poter aumentare la banda passante con il metodo descritto su **cq elettronica** n. 12/69 nell'articolo citato. La compensazione, necessaria per ottenere la banda passante voluta, potrebbe essere fatta anche sui collettori con delle induttanze, ma ritengo più comoda, sia come progetto che come taratura, quella sugli emettitori. Da notare come nello staio (4) sia possibile compensare solo per una determinata posizione del controllo di guadagno, perché il valore della capacità di compensazione dipende dal rapporto  $R_c/R_s$ . I migliori risultati qui si ottengono regolando  $C_{24}$  col guadagno al minimo. In ogni caso la banda, o meglio il tempo di salita, varia con il guadagno, ma lo si nota solo osservando fronti molto ripidi, minori di 50 ns. Lo stadio finale è compensato anche con le induttanze perché la capacità del carico (placchette di deflessione) è rilevante.

Non vi sono altre particolarità degne di nota; è possibile effettuare tutta una serie di modifiche che non ho ancora sperimentato e potrebbero migliorare le

prestazioni dello strumento:

- usare stadi amplificatori a cascode-differenziale;

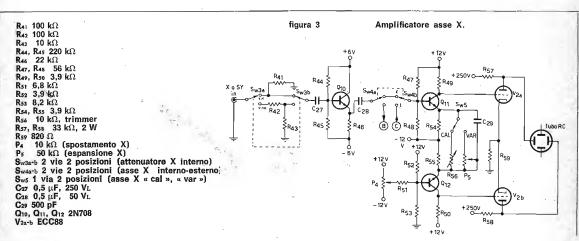
usare, per il primo stadio, un array di transistori, per ridurre le derive termiche:

 usare, per il secondo stadio attivo, dei transistori con F<sub>1</sub> più elevata, eventualmente ancora i 2N2369 (NPN), effettuando lo scalamento di livello con degli zener.

Lo stadio finale, se si vuole conservare l'estremo superiore della banda, è bene lasciarlo a tubi.

# Amplificatore orizzontale

Deve avere caratteristiche analoghe a quello verticale, salvo una più ridotta amplificazione e minor banda passante. Sono quindi sufficienti due stadi attivi, un primo differenziale e il finale, più un emitter follower ( $Q_{10}$ ) che viene utilizzato solo con l'ingresso esterno. Lo schema è a figura 3. Unica particolarità è la possibilità di avere un guadagno ben determinato con  $S_{ws}$  in posizione « cal », per l'uso dell'asse tempi calibrato, oppure di espandere l'asse fino a dieci volte (posizione « var »).

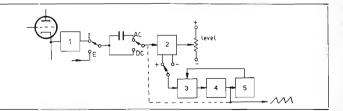




# Base tempi

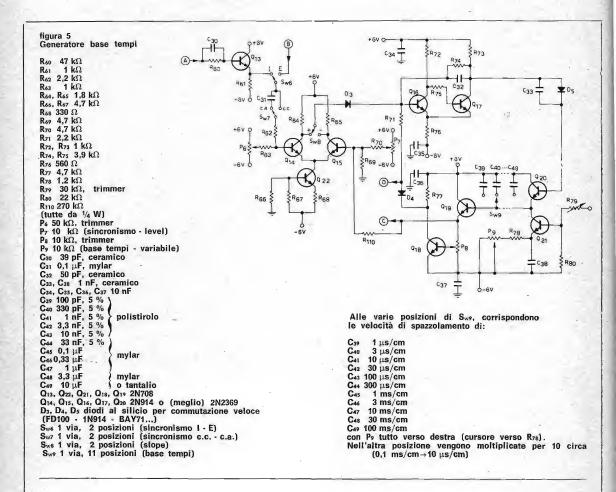
Quello che deve fare una base tempi per oscilloscopio è già stato descritto in **cq elettronica** n. 9/69, articolo citato. Lo schema a blocchi del circuito qui usato è a figura 4.

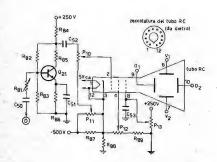
figura 4 Schema a blocchi base tempi.



Il collegamento tratteggiato serve per il funzionamento in « auto ». Con il commutatore « slope » su — e in una determinata posizione del « level », la rampa riparte anche in assenza del segnale di sincronismo, salvo sincronizzarsi non appena viene applicato un segnale. Questo si ottiene utilizzando la rampa medesima come segnale di sincronismo; il circuito si comporta come un astabile. Un eventuale segnale di sincronismo si somma alla rampa e modifica il punto di arresto e partenza della rampa successiva sincronizzandola.

Passando all'esame dei singoli blocchi, si nota che (1) è il solito emitter follower ( $Q_{13}$  in figura 5), che va montato vicino al piedino di catodo della ECC88, (2) è un differenziale che fornisce sui collettori due segnali sfasati di 180° ( $Q_{14}$ ,  $Q_{15}$  e  $Q_{22}$ ). Il comando « level » ( $P_7$ ) permette di sommare al segnale di sincronismo una tensione continua e di spostare il punto di scatto del trigger. Il commutatore « slope » ( $S_{w6}$ ) seleziona il fronte di salita o quello di discesa.

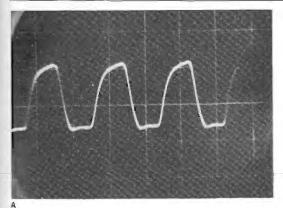


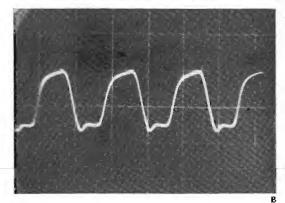


# figura 6

# Comandi tubo RC e spegnimento traccia

```
R<sub>81</sub> 1 MΩ (trimmer)
R<sub>82</sub> 1,5 MΩ
R<sub>83</sub> 47 kΩ V_2 W
R<sub>84</sub> 470 kΩ V_2 W
R<sub>85</sub> 68 kΩ V_2 W
R<sub>85</sub> 68 kΩ V_3 W
R<sub>86</sub> 820 Ω
R<sub>87</sub> 68 kΩ 1 W
R<sub>88</sub> 320 kΩ V_2 W
(V_3 W (V_4 W ove non diversamente indicato)
P<sub>10</sub> 200 kΩ trimmer (spegnimento ritorno)
P<sub>11</sub> 500 kΩ funco
P<sub>12</sub> 500 kΩ funco
P<sub>13</sub> 500 kΩ trimmer (astigmatismo)
C<sub>50</sub> 200 pF
C<sub>51</sub> 820 pF
C<sub>52</sub> 100 pF, 1000 VL
C<sub>33</sub> 0,1 μF, 500 VL
C<sub>31</sub> 2N720
vubo RC DG7/32
```





Lo stesso segnale osservato con sonda a bassa capacità (A) e con collegamento diretto (B). In questo secondo caso (B), essendo lo stadio di uscita del generatore un emitter follower, la capacità del cavo di collegamento provoca un vistoso overshoot.

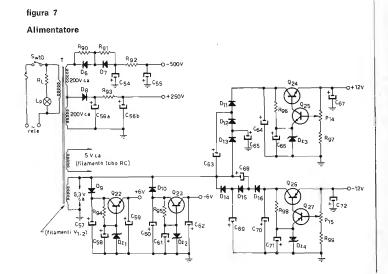
Il trigger (3) è un misto tra un monostabile (trigger) e un bistabile (flip-flop). Questa disposizione permette di agganciare il sincronismo fino a frequenze di 20 MHz. Il generatore di rampa (4) è costituito da un generatore di corrente ( $Q_{21}$ ) che carica a corrente costante un condensatore ( $Q_{30}...Q_{40}$ ) e ottiene così una rampa lineare di tensione, che viene prelevata da un emitter follower ( $Q_{10}$ ) e inviata all'amplificatore orizzontale. Quando la rampa ha raggiunto una determinata tensione, il trigger cambia di stato (comando tramite  $Q_{18}$  e  $D_4$ ) e il condensatore bruscamente scaricato da  $Q_{20}$ . Da questo istante il circuito resta abilitato a ripartire al successivo segnale di sincronismo. La velocità di spazzolamento viene variata a scatti commutando il condensatore ( $S_{w0}$ ), e con continuità variando la corrente erogata da  $Q_{21}$  ( $P_0$ ). Il circuito di spegnimento del ritorno traccia è un normale amplificatore ( $Q_{21}$ ) che porta il segnale prelevato dal trigger a un livello sufficiente a pilotare

# Alimentatore

Come si può notare da figura 7, le basse tensioni sono stabilizzate, per avere costanza di caratteristiche quali la sensibilità e la velocità di scansione. Lo schema è modificabile a volontà, pur di fornire le tensioni richieste. L'avvolgimento a 5 V (filamento tubo RC), deve essere ben isolato, perchè viene portato a un potenziale fortemente negativo. Il trasformatore deve avere la spira esterna antiflusso.

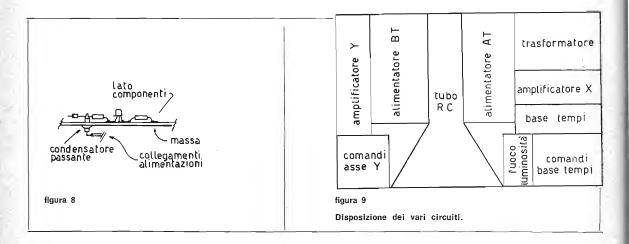
la griglia controllo del tubo RC. Lo schema è a figura 6.

```
R90, R91 1,5 MΩ
R<sub>92</sub> 10 kΩ, 1 W
R<sub>93</sub> 1,5 kΩ, 3 W
R94, R95 330 \Omega
R96, R98 560 Ω
R97, R99 1 kΩ
P_{14}, P_{15} 5 k\Omega (trimmer), regolazione \pm 12 V
Q22, Q25 AC127
Q23, Q27 AC128
Q24, Q26 AC187/188 con dissipatore
D6, D7, D8 BY127
D9, D10, D11, D12
                                  OA202 (o BY127)
D13, D14, D15, D16
D<sub>21</sub>, D<sub>22</sub> zener 6,6 V, 400 mW
D<sub>23</sub>, D<sub>24</sub> zener 9 V, 400 mW
T trasformatore con secondari: 200+200 V (o 250+250) almeno 60 mA
   5 V (almeno 0,5 A)
    6,3 V (almeno 1,5 A)
Lo, 3 V (atmento 1,5 A). Lo, 3 V (atmento 1,5 A). Lo, 1 ampada spia con relativa resistenza RL Cs4, Cs5 8 μF, 500 VL Cs6, C60 500 μF, 300 VL Cs7, C60 500 μF, 10 VL Cs8, C61 250 μF, 6 VL Cs9, C62 250 μF, 10 VL Cs9, C62 250 μF, 10 VL
C63, C65, C68, C69 1000 µF, 10 VL
 C64, C70 1000 µF, 16 VL
C66, C71 500 μF, 10 VL
C67, C72 500 μF, 16 VL
 C67, C72
 (tutti elettrolitici)
```



# Realizzazione pratica

Tutti i circuiti a transistori (tranne gli alimentatori) sono realizzati secondo la tecnica del circuito stampato a doppia faccia come illustrato in figura 8. La disposizione generale è indicata a figura 9, e la foto del pannello illustra i comandi che devono essere disposti sul medesimo.

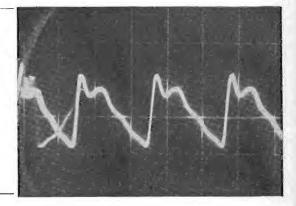


Lo strumento così montato è molto compatto (cm 8 x 24 x 18)) non esistono comunque controlndicazioni per un montaggio più espanso.

Particolare cura va riservata al trasformatore, sia per il peso, che richiede un fissaggio robusto, sia per la posizione, che deve essere tale da minimizzare il flusso disperso raccolto dal tubo RC. In ogni caso è necessaria una robusta schermatura magnetica del tubo, da realizzare in mumetal o altri materiali ad alta permeabilità (alla peggio usate del ferro al silicio a granuli orientati) che vanno avvolti in più strati attorno al tubo.

Sulla parte frontale, davanti al tubo RC, ho montato una mascherina di plexiglass trasparente con inciso un reticolo di 8 x 8 mm. Questo permette di sfruttare in pieno le possibilità di misura dello strumento.

Traccia al massimo della luminosità; si può notare una parte della traccia di ritorno. In queste foto di oscillogrammi la velocità di scansione orizzontale è di 200 ns/div circa.



# Sonde

Quando si collega un qualunque strumento a un circuito, questo ne viene disturbato in modo più o meno evidente, fino a falsare del tutto i risultati della misura. Nel caso degli oscilloscopi, per ridurre al minimo questo effetto nocivo, si debbono usare appropriate sonde.

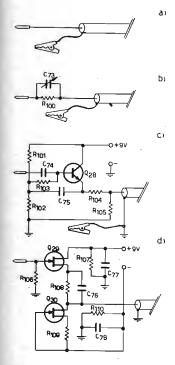


figura 10a

 $Z_1 = 1 M\Omega//\simeq 150 pF$  AH 1 : 1

figura 10b

 $Z_i = 10 \ M\Omega \ // 5 \ pF$  AH 1 : 10  $R_{100} \ 10 \ M\Omega$  C<sub>73</sub> 20 pF (compensatore)

figura 10c

 $\begin{array}{l} Z_i \ \simeq \ 1 \ M\Omega \ // \ 10 \ pF \\ AH \ \simeq \ 1 : \ 0.9 \\ R_{101} , \ R_{102} \ 22 \ k\Omega \\ R_{103} \ 10 \ k\Omega \\ R_{104} \ 100 \ \Omega \\ R_{104} \ 100 \ \Omega \\ C_{74} \ 0.1 \ \mu F \\ C_{75} \ 0.5 \ \mu F \\ O_{28} \ 2N708 \\ \end{array}$ 

figura 10d

 $\begin{array}{l} Z_{\rm f} = 10~M\Omega~//~5~pF\\ AH~1:~1\\ R_{100} = 10~M\Omega\\ R_{107},~R_{110} = 10~k\Omega\\ R_{108},~R_{109} = 1~k\Omega\\ C_{76} = 1~nF~(ceramico)\\ C_{77},~C_{78}~0.,1~\mu F\\ Q_{99},~Q_{30}~2N3819\\ O~meglio~un~FET~duale) \end{array}$ 

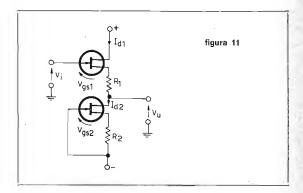
La più semplice è ovviamente quella di figura 10a, le cui caratteristiche sono indicate a lato.

Quella successiva (figura 10b) ha una minore capacità di ingresso, ma ha l'inconveniente di attenuare il segnale.

La terza (emitter follower con bootstrap) ha guadagno circa unitario, ma non può essere usata per misure in c.c.

L'ultima è quella che, sacrificando la semplicità, soddisfa tutte le restanti richieste. Il principio di funzionamento è semplice: il FET  $Q_{30}$  lavora da generatore di corrente e si ha: (simboli con riferimento a figura 11)

 $\begin{array}{l} I_{d1} \stackrel{=}{=} I_{d2} = \stackrel{-}{-} V_{gs2}/R_2 \\ V_u = V_i \stackrel{-}{-} V_{gs1} \stackrel{-}{-} I_d \ R_1 = V_1 \stackrel{-}{-} V_{gs2} + V_{gs2} \ R_1/R_2 \end{array}$ 



Se i FET sono identici e se  $R_1 = R_2$  si ha  $V_u = V_i$  con un offset in continua di pochi millivolt. Questa sonda può maneggiare solo segnali inferiori

a 3 V di picco.

# Taratura

Amplificatore verticale: oltre alla normale taratura del partitore compensato di ingresso (procedere come indicato a pagina 1080 di cq n. 12/69), occorre regolare le altre compensazioni, e precisamente  $C_{24}$  (con  $P_3$  in posizione di guadagno minimo) e  $C_{26}$ . Può anche essere necessario ritoccare il valore di  $C_{17}$  e  $C_{22}$ . Bisogna cercare di avere una risposta al gradino (onda quadra) con tempo di salita minore possibile, ma senza overshoot. Il generatore delle onde quadre di prova deve avere tempi di salita minori di 10 ns, e si deve riuscire a ottenere per il segnale sullo schermo un tempo di salita di  $30 \div 40$  ns al massimo, corrispondenti appunto a circa 10 MHz di banda passante. Per tarare il guadagno regolare  $R_{17}$  con  $P_3$  a guadagno massimo; regolare poi  $P_2$  in modo da avere la traccia al centro dello schermo con il potenziometro « spostamento Y »  $\{P_1\}$  a metà corsa.

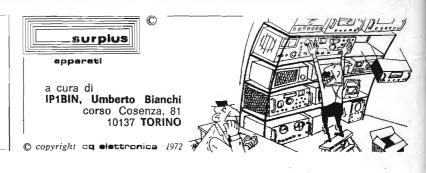
Base tempi: regolare  $P_4$  in modo che con  $S_{w7}$  in posizione « AC » e  $P_7$  a metà corsa, le tensioni sui collettori di  $Q_{14}$  e  $Q_{15}$  siano bilanciate rispetto a massa. Regolare  $P_8$  per avere il regolare innesco del generatore di rampa (questo comando corrisponde a quello « stabilità » di certi oscilloscopi).

Regolare R<sub>79</sub> per calibrare le velocità di scansione.

Amplificatore orizzontale: regolare  $R_{56}$  in modo che, con  $S_{w5}$  in posizione « cal », la traccia occupi tutto la larghezza dello schermo. Dopo questa regolazione occorre ritoccare  $R_{79}$ .

Spegnimento traccia: regolare  $R_{81}$  fino a ottenere lo spegnimento esattamente in corrispondenza del ritorno.  $P_{10}$  regola il rapporto tra luminosità della traccia e intensità del segnale di spegnimento. Il comando di astigmatismo  $P_{10}$  va regolato per avere la traccia a fuoco in ogni punto dello schermo. Alimentatori: regolare  $P_{14}$  e  $P_{15}$  fino ad avere le tensioni indicate.

cq elettronica - agosto 1972 -



# SP 600 JX

Agosto. Finalmente per la maggior parte di voi sono giunte le ferie.

Altri, io sono fra quelli, le hanno già consumate e hanno iniziato il nuovo conto alla rovescia per quelle del prossimo anno

Durante queste cinque settimane trascorse a crogiolarmi al sole in mezzo a meravigliose bionde nordiche, che tutto ignorano del surplus, ma ugualmente paragonabili a lustri apparati di classe, o a ridondanti ultraquarantenni teutoniche, molto simili a certi bidoni del surplus, mi ero quasi scordato dei miei impegni con la rubrica e con i lettori.

Al mio ritorno, però, una catasta di lettere mi ha riportato alla dura realtà.

Pazienza! ho davanti undici mesi nei quali evaderò la maggior parte di esse, le altre le userò a Natale per accendere il caminetto.

Ora che i « barachin » (termine torinese per identificare i lavoratori di una grande industria automobilistica) mordono il freno, dimenticando tutte le rivendicazioni salariali, pronti a invadere le spiagge, le pensioni e i campeggi d'Europa, descriverò un'apparecchiatura bella, solida, giovane e bionda.

Scusate, sono forse ancora sotto l'influsso della bionda Grethel, mia vicina di tenda e del sole delle isole slave e non riesco a centrare perfettamente il problema.

Comunque, prima di partire, mentre scorrete rapidamente questo numero estivo della rivista, PENSATECI!

Rimanendo a casa, con i soldi risparmiati potreste comperare il ricevitore che vi descrivo, risparmiare le lunghe code dell'autostrada, le spiagge affollate (mica tutti possono fare le ferie quando credono!), i litri di benzina per pulirsi dopo i bagni di mare, e risolvere per il prossimo decennio ogni problema di ricezione nella gamma dai 0.54 ai 54 MHz.

E' giunto il momento di presentarvi questa meraviglia, si alzi il sipario e, Signori, ecco il SP 600 JX.



figura 1

Il SP 600 JX è un ricevitore a venti valvole comprendente anche l'alimentatore.

La sigla JX che segue il numero di identificazione del modello, specifica che questo ricevitore viene costruito secondo gli accordi JAN, eccezion fatta per l'impiego di alcuni condensatori e resistenze, che per esigenze di progetto, o dove limitazioni di spazio non lo consentono, non sono incluse nei valori normalizzati JAN.

Il ricevitore è fornito o in edizione da tavolo con contenitore di lamiera di acciaio provvista di griglie per la ventilazione, contenitore verniciato in grigio scuro, per contrastare con il grigio chiaro con cui è verniciato il pannello frontale, oppure in edizione per montaggio in telaio unificato da 19 pollici.

L'alimentatore entrocontenuto è previsto per funzionare con corrente alternata a 50 o 60 Hz e dissipa 130 W. Il primario del trasformatore di alimentazione è previsto per essere collegato a reti di alimentazione monofasi con tensioni comprese fra i 90 e i 270 V.

Il ricevitore è adatto alla ricezione di segnali telefonici in AM, telegrafici in CW e in MCW e l'uscita è prevista per l'impiego di una cuffia o di un altoparlante.

Il modello standard è in grado di ricevere l'intera banda di frequenza compresa fra i 540 kHz e i 54 MHz, banda suddivisa in sei gamme.

Una manopola di grandi dimensioni, per una facile manovrabilità, agisce sul cambio di gamma ed è posta sul pannello frontale e serve a selezionare la porzione di banda da esplorare, mentre una indicazione della frequenza selezionata appare in una piccola finestrella posta al centro del pannello frontale.

Questa manopola mette anche al passo l'indicazione della frequenza selezionata con la scala di sintonia.

In aggiunta alla scala delle frequenze, la manopola di sintonia ha una scala arbitraria che è legata all'espansore di banda che provvede alla espansione continua su ciascuna banda per una più accurata sintonia:

Anche la manopola di sintonia è ampia e con una forma che permette una buona manovrabilità.

La demoltiplica è del tipo a recupero meccanico del gioco degli ingranaggi nei due sensi, tale cioè da consentire una accurata sintonia e una perfetta corrispondenza della scala alle frequenze.

Attraverso il comando di sintonia si ha un rapporto di demoltiplica di 50:1 e una successiva demoltiplicazione nel rapporto di 6:1 con il comando dell'espansore di gamma.

Un gruppo RF di concezione ingegnosa, del tipo rotante, permette di inserire in circuito le bobine della sezione a radio freguenza.

Gli stadi mescolatore e primo oscillatore sono posti direttamente accanto alle rispettive sezioni del variabile e ai loro rispettivi tubi elettronici.

Questa soluzione garantisce la massima sensibilità e riduzione dei disturbi.

Su tutte le bande sono inseriti due stadi amplificatori a radio frequenza.

Il circuito per la singola conversione, utilizzato per la ricezione di frequenze inferiori a 7,4 MHz, comprendono uno stadio mescolatore, uno oscillatore, quattro stadi di media frequenza, rettificatore per il RAS e rivelatore, limitatore di disturbi e rettificatore per lo strumento, oscillatore per il BFO, amplificatore separatore per il BFO, stadio prefinale e stadio finale di BF. Il circuito per la doppia conversione, utilizzato per frequenze superiori a 7,4 MHz, comprende un secondo stadio mescolatore e un secondo oscillatore controllato a quarzo L'alimentatore comprende un rettificatore per le anodiche, uno per le polarizzazioni e un regolatore di tensione.

Il ricevitore può essere predisposto su sei frequenze prefissate e controllate con quarzi, comprese nella gamma di ricezione dell'apparato.

Sul pannello frontale vi è il comando che permette la selezione o della sintonia continua normale o di una delle sei frequenze fisse controllate con i quarzi.

Per avere i canali fissi controllati a quarzo è solo necessario portare la scala sulla frequenza, commutare il quarzo della frequenza desiderata e sintonizzare con il comando contrassegnato con A.

Non è necessario risintonizzare il comando manuale di sintonia, quando si è commutato il VFO sul quarzo che

opera sulla medesima frequenza.

Le due scale dello strumento indicatore di sintonia normalmente indicano l'intensità del segnale ricevuto in dB per 1 µV, quando si lavora con il RAS e con il controllo del guadagno al massimo.

Un comando posto sul retro del ricevitore provvede a una regolazione a più 20 dB con un segnale RF di in-

gresso di 20 µV.

Un pulsante sul pannello dell'indicatore commuta la scala inferiore dello strumento per indicare il livello di uscita audio in dB per 6 mW.

Un commutatore posto sul retro permette la regolazione sulla lettura di 0 dB.

Il circuito del RAS è fornito di due costanti di tempo per operare in CW e MCW.

Il circuito BFO sfrutta un oscillatore con circuito Colpitts che consente un'uscita con elevata stabilità e un minimo livello di armoniche.

Il segnale del BFO è iniettato nel rivelatore attraverso uno

stadio separatore e amplificatore.

Con questo ricevitore è possibile sintonizzare accuratamente segnali con battimento zero grazie all'artificio di cui sopra e si permette l'inclusione del controllo per la regolazione del livello dell'oscillatore di battimento per adattarlo alle condizioni di lavoro.

Un comando posto sul pannello frontale varia la fre-

quenza di battimento da 0 a ± 3 kHz.

Il circuito limitatore di disturbi riduce con efficacia le interferenze prodotte da sistemi di accensione o da altre sorgenti generatrici di disturbi impulsivi. Il commutatore del limitatore ne permette l'inclusione o

meno in circuito.

Il circuito di ingresso d'antenna è progettato per l'impiego di una linea bilanciata.

L'impedenza nominale di ingresso è di 100 $\Omega$ .

Si può anche utilizzare il ricevitore con una antenna monofilare.

Il circuito di uscita audio è progettato per un carico o linea di  $600\,\Omega$  ed è provvisto di quattro terminali a vite per essere collegato a un carico bilanciato.

La potenza di uscita indistorta è di 2,5 W. Sul circuito delle cuffie, quando viene caricato con circa 8 k $\Omega$ , si ha un'attenuazione di circa 15 dB rispetto al livello presente sulla linea a 600  $\Omega$ .

Si ha un controllo di guadagno RF per regolare manualmente la sensibilità in presenza di forti segnali lavorando o su MANUAL o su AVC.

commutatore « SEND » (ricezione) desensibilizza il ricevitore senza togliere l'alimentazione, per far si che possa istantaneamente entrare in funzione fra gli intervalli di trasmissione.

previsto uno spazio posteriore per la messa in opera

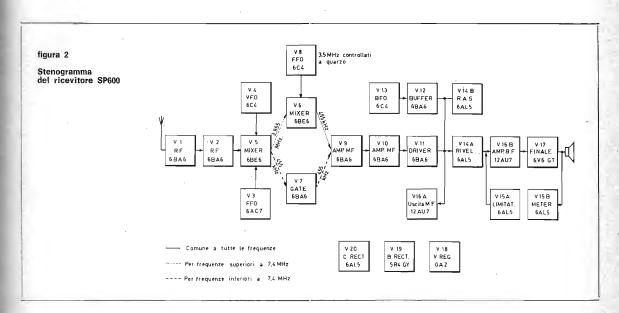
di un relè esterno.

Lo slittamento di frequenza, dopo un periodo di riscaldamento di 15 minuti, varia dallo 0,001 allo 0,01 % della frequenza, essendo legato al valore della frequenza ri-

E' questa una stabilità veramente eccezionale per oscillatori RF a sintonia variabile e si approssima alla stabilità

ottenibile con quarzi.

Il comando della selettività fornisce tre posizioni con controllo a quarzo e tre non controllate a guarzo con una variazione compresa da 200 Hz a 13 kHz.



#### DESCRIZIONE DEL CIRCUITO

Generalità. Il circuito elettrico è illustrato nel corso dell'articolo mentre lo schema a blocchi, riportato alla figura 2, serve a dare una più rapida visione delle varie parti, con rispettive funzioni, del circuito. Circuito elettrico originale ed elenco componenti, che avrebbero inutilmente ingombrato un numero enorme di pagine, sono disponibili presso di me; al solito fotocopie a richiesta.

La disposizione delle valvole è mostrata in figura 3. Il circuito con singola conversione impiegato per la ricezione di segnali inferiori a 7,4 MHz è composto di due stadi amplificatori RF (V1 e V2), il primo stadio mescolatore (V5), il primo oscillatore locale (V4), quattro stadi di media frequenza (V7, V9, V10, V11), rivelazione e rettificazione RAS (V14), limitatore di disturbi (V15), oscillatore variabile di nota (V13), preamplificatore e amplificatore BF (V16A e V16B) e sistema di alimentazione comprendente l'alimentatore anodico (V19), l'alimentatore per i negativi (V20) e la regolatrice di tensione (V18).

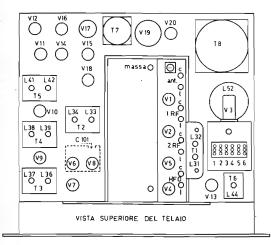


figura 3

Nel circuito con doppia conversione, utilizzato per la ricezione di segnali di frequenze superiori a 7,4 MHz, la valvola V7 viene sostituita da un secondo stadio miscelatore (V6) e da un secondo oscillatore locale (V8).

Accoppiamento d'ingresso. Il circuito d'accoppiamento di Ingresso è progettato per fornire il massimo trasferimento con l'unione a una linea avente 100  $\Omega$  di impedenza. Si possono impiegare linee bilanciate o monofilari.

Amplificatore RF. Un gruppo di alta frequenza rotativo di razionale progettazione è utilizzato per i cambi di banda e per inserire i gruppi di bobine alle amplificatrici V1 e V2, mescolatrice V5 e primo oscillatore V4, direttamente accanto alle rispettive sezioni del variabile quadruplo e alle rispettive valvole.

Questa sistemazione da sensibilità massima a segnali deboli con un basso rumore.

Primo stadio oscillatore (Variabile - V4). Il sistema rotante del cambio di gamma, di disegno molto moderno a quattro settori, doppia sezione, il condensatore variabile di robusta costruzione, consentono una accurata stabilità di frequenza e una accurata sintonia sul quadrante delle frequenze.

Primo stadio oscillatore (Controllato a quarzo - V3). Per ricezioni che richiedono una stabilità estremamente alta, con frequenze fisse prestabilite, è possibile inserire un oscillatore controllato a quarzo.

Un cambio rapido da oscillatore variabile a oscillatore controllato a quarzo, con la scelta fra sei posizioni quarzate, viene effettuato dal pannello frontale.

Un secondo comando allocato sul frontale consente una regolazione della frequenza dei quarzi al di sopra o al di sotto lo 0,005% rispetto alla frequenza di risonanza.

Amplificatore MF. La semplice conversione a 455 kHz è utilizzata per segnali con frequenze al di sotto dei 7.4 MHz.

Vi sono quattro stadi di amplificazione di media frequenza che incorporano il circuito di filtro a quarzo (brevetto Hammanlund).

Sei posizioni di selettività forniscono larghezze di banda a 6 dB rispettivamente di 0,2 - 0,5 - 1,3 - 8 - 13 kHz.

Su tre delle sopracitate posizioni agisce il filtro a quarzo. Il controllo di fase del quarzo consente una estrema selettività per avere una elevata attenuazione dei segnali adiacenti che possono interferire.

Il sistema a doppia conversione è utilizzato con frequenza superiore a 7,4 MHz.

Il segnale in arrivo viene convertito a 3,955 MHz dalla prima mescolatrice V5 con l'oscillatore eterodina V4 o V3 per avere un'elevata reiezione della frequenza immagine.

Il segnale di 3,955 MHz viene quindi riconvertito a 455 kHz con il secondo mescolatore V6 e l'oscillatore fisso a quarzo V8.

Rivelazione e RAS. La valvola V14 viene impiegata come rivelatrice ad alto livello e rettificatrice per la regolazione automatica di sensibilità (sempre più chiamata impropriamente CAV).

Il circuito del RAS è provvisto di separati costanti di tempo per operare su segnali in CW o in telegrafia modulata (MCW).

Oscillatore variabile di battimento. L'oscillatore variabile di battimento utilizza un circuito a elevata capacità del tipo Colpitts con una elevata stabilità di frequenza e un minimo di oscillazioni armoniche.

L'oscillatore di battimento V13 è accoppiato al circuito del rivelatore attraverso lo stadio separatore amplificatore V12 che elimina le oscillazioni spurie e permette variazioni della quantità di segnale dell'oscillatore per mezzo di un comando posto sul retro del telaio.

di un comando posto sul retro del telaio. Un comando sul pannello frontale varia la frequenza del·l'oscillatore da 0 a  $\pm$  3 kHz.

Limitatore di disturbi. Il circuito limitatore di disturbi (V15) limita le interferenze determinate dai sistemi di accensione dei motori a scoppio e da altre sorgenti di disturbo di carattere impulsivo.

Un comando separato « S6 » consente l'impiego o la esclusione del circuito di limitazione.

Amplificatore BF. Viene utilizzato un triodo amplificatore (V16B) con accoppiamento RC per amplificare il segnale proveniente dal rivelatore.

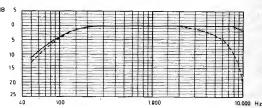


figura 4

Curva dell'amplificatore audio
Ingresso ai terminali fono.
.... Curva con il commutatore in posizione 13 kHz.

Amplificatore finale BF. La valvola d'uscita V17 è collegata attraverso due conduttori a una linea bilanciata che fornisce una potenza indistorta di 2.5 W a  $600 \Omega$ .

La linea bilanciata permette il bilanciamento della corrente diretta sul circuito di uscita come viene richiesto per l'impiego di telescriventi o per usi similari.

Vi è pure un secondario separato che fornisce un'uscita di 15 mW su una impedenza di 8 k $\Omega$ , quando all'uscita dei 600  $\Omega$  si hanno 500 mW.

Uscita a frequenza intermedia. Uno stadio a uscita catodica (V16A) fornisce un segnale a bassa impedenza sulla frequenza intermedia (455 kHz) ed è accessibile su un connettore posto sul retro del telaio.

Alimentatore. L'alimentatore fa parte integrale del ricevitore.

Include un rettificatore dell'alta tensione V19 e un rettificatore à bassa tensione, ambedue provvisti di circuiti di filtro e di valvola regolatrice di tensione V18.

Vi è un fusibile di protezione posto sul circuito primario del trasformatore.

Indicatore di sintonia. L'indicatore di sintonia è utilizzato con il RAS in funzione e indica l'accuratezza della sintonia e la relativa intensità del segnale.

Un interruttore a depressione sullo strumento commuta il circuito di misura sull'indicazione del livello di uscita in dB su 6 mW.

Controllo del guadagno RF e interruttore per l'alimentazione. Il comando della regolazione del guadagno RF è previsto per il controllo manuale della sensibilità per prevenire sovraccarichi del segnale di ingresso quando il commutatore AVC-MANUAL viene posizionato su MA-NUAL.

Questa regolazione interviene anche quando il commu-

tatore suddetto è posto su AVC.

L'interruttore « ON-OFF » risulta chiuso quando è ruotato completamente in senso antiorario, all'inizio della corsa del controllo di guadagno RF.

#### CURVA DELLA SELETTIVITÀ

I numeri sulle curve indicano la posizione del commutatore della selettività (1,2,3 senza quarzo - 4,5,6 con quarzo)

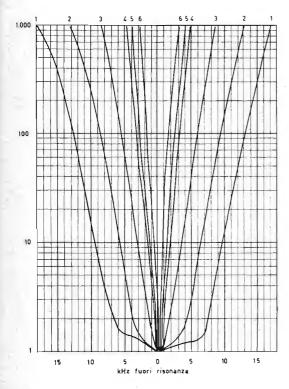


figura 5

Trasmissione-Ricezione. Il commutatore Commutatore « Trasmissione-Ricezione » desensibilizza il ricevitore ma mantiene l'alimentatore acceso per consentire la ricezione istantanea fra le pause di trasmissione.

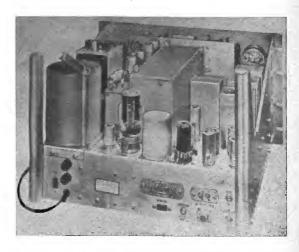


figura 6

Presa ausiliaria. Una presa di energia ausiliaria è posta sul retro del ricevitore e consente l'inserzione di apparati accessori come una lampada o un orologio elettrico.

Irradiazione. Una progettazione accurata e una efficace schermatura della sezione a radio frequenza, dello stadio di seconda conversione a guarzo e dell'oscillatore variabile di battimento, consentono di minimizzare le irradiazioni all'esterno del ricevitore, così che le interferenze di questa natura, come nelle installazioni di molti ricevitori appaiati, vengono notevolmente ridotte.

Darò ora alcune note relative alla installazione del RX. Acquistato il ricevitore, dopo averlo estratto dall'imballaggio, occorre controllare che tutte le valvole siano nei rispettivi zoccoli e che eventuali parti dell'imballaggio non siano rimaste all'interno del ricevitore.

Controllare che la tensione di linea a disposizione corrisponda a quella su cui è predisposto il primario del

trasformatore.

L'impedenza d'ingresso ai terminali d'antenna è calco-

lato, come già detto, per una linea a 100  $\Omega$ .

La spina ad angolo adatta al bocchettone d'ingresso, fornita con il ricevitore, viene utilizzata per conduttori di piccolo diametro. linee di trasmissione « Twinax » che possono essere impiegate su installazioni di antenne bilanciate.

Se si deve impiegare il ricevitore con discese d'antenna monofilari, il conduttore può essere connesso a un terminale mentre un conduttore collegato a terra viene connesso all'altro terminale oppure al terminale adiacente di massa, posto vicino alla connessione d'antenna sul retro del ricevitore.

L'altoparlante può essere del tipo a magnete permanente e deve essere fornito di un trasformatore di adattamen-

to alla linea a 600  $\Omega$  di uscita del ricevitore.

Possono essere impiegate cuffie ad alta o bassa impedenza, è però raccomandabile, per il migliore adattamento, il tipo ad alta impedenza.

Il jack delle cuffie è allocato in basso a sinistra sul pannello frontale.

Il ricevitore deve essere sistemato in una posizione che assicuri una buona ventilazione.

#### DESCRIZIONE DEI COMANDI

Il pannello frontale, con le scale di lettura e i comandi è mostrato in figura 1 e il retro del ricevitore, con le connessioni terminali, è mostrato in figura 6.

Comando di sintonia. La scala principale è posta a sinistra e l'espansore di gamma a destra.

La scala principale ha le sei scale delle frequenze delle rispettive bande calibrate in MHz, oltre a una scala con numerazione calibrata.

L'espansore di banda ha una scala arbitraria con numerazione da 0 a 100.

La numerazione sopra i punti fissi della scala principale indica il numero di giri fatti dall'espansore di banda a ogni regolazione.

Perciò, se il punto da leggere sulla scala esterna dell'indicatore principale è 4 e la scala dell'espansore di gamma indica 45,9, la frequenza letta è di 445,9.

Questo sistema meccanico di espansione di banda divide una rotazione della scala principale per ogni gamma in circa 600 parti con una divisione che serve di calibrazione.

Pertanto in ogni gamma si ha una suddivisione di circa 6.000 tacche di lettura.

Questo consente una accuratissima identificazione nella ricerca delle stazioni.

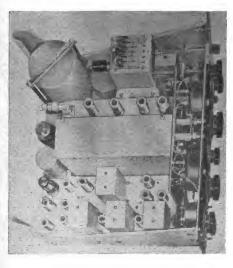


figura 7

Oscillatore RF controllato con quarzi. Per ricevere su frequenze prefissate vi è il « FREQUENCY CONTROL ». I quarzi non vengono forniti con il ricevitore ma possono essere richiesti a parte alla Hammarlund Mfg. Co. Inc.

esi devono specificare le frequenze che si intendono ricevere.

E' ovvio che possono venire impiegati anche quarzi non

originali purché di buona qualità. Il ricevitore può accogliere sei diversi quarzi, ricevendo

Il ricevitore può accogliere sei diversi quarzi, ricevendo così sei frequenze fisse diverse.

Per passare sull'oscillatore variabile che consente la ricezione continua o su una delle sei frequenze fisse controllate a quarzo, occorre agire sul comando « CRYSTAL SWITCH ».

L'oscillatore a quarzo è predisposto per essere impiegato su una delle frequenze dei quarzi suindicati con una escursione attorno alla frequenza di circa 1 MHz.

Il comando « DELTA-FREQUENCY » consente una regolazione di affinamento molto piccola attorno alla frequenza di risonanza del quarzo.

Le operazioni per operare con il controllo a quarzo sono le seguenti.

- Allentare le viti a testa zigrinata sulla sommità della basetta porta quarzi e ruotare le molle di tenuta all'indietro.
- Inserire il quarzo o i quarzi negli zoccoli numerati da 1 a 6.
- Riportare nella primitiva posizione le molle e stringere le viti godronate.
- Segnare le frequenze di ciascun quarzo, in MHz, sull'apposita tabella in plastica. Si può utilizzare una matita o una penna a inchiostro per segnare queste frequenze, in modo che sia possibile cancellarle quando si cambiano i quarzi. I numeri sulla tabella devono indicare la posizione dei quarzi montati, con lo stesso ordine nei rispettivi zoccoli, e corrispondono anche alle posizioni del commutatore dei quarzi.

Il comando principale di sintonia deve essere posizionato sulla frequenza su cui lavora il quarzo.

Il commutatore dei quarzi deve essere posizionato sul quarzo la cui frequenza interessa ricevere e che è stata segnata nell'apposita tabella.

Il comando « DELTA-FREQUENCY » dovrà essere regolato per il massimo segnale o per il battimento zero a seconda delle necessità.

Si noterà che questa regolazione della sintonia del DELTA FREQUENCY dovrà essere fatta ogni volta che si cambia la frequenza e che il comando principale di sintonia deve essere portato sulla nuova frequenza da ricevere.

Bloccaggio della sintonia. Il bloccaggio della sintonia posto a destra della manopola di sintonia consente il bloccaggio degli ingranaggi di demoltiplica per evitare accidentali slittamenti di frequenza o quando il ricevitore deve funzionare su un veicolo che gli trasmetta forti vibrazioni.

Indicatore di sintonia. L'indicatore di sintonia posto sulla parte sinistra in alto del pannello frontale è impiegato per un'accurata sintonia del segnale e fornisce un'indicazione dell'intensità relativa del segnale ricevuto in dB per 1 µV.

Il comando « METER ADJ RF » posto sul retro del telaio consente una regolazione di + 20 dB letti sulla scala RF, con un segnale di ingresso di 10  $\mu$ V.

Una depressione sul Meter Switch converte il circuito in indicatore di livello BF in dB su 6 mW.

Questo interruttore a depressione ritorna automaticamente sulla posizione primitiva di indicatore del livello RF.

Il comando di regolazione « Meter ADJ-AF » è posto sul retro del telaio e consente la regolazione sulla lettura di 0 dB sulla scala BF, lettura che si avrà quando la potenza di uscita sui terminali a 600  $\Omega$  sarà di 6 mW oppure 1,9 sull'impedenza di 600  $\Omega$ .



figura 8

Cambio di banda. La manopola grande posta sulla sini-

stra è il comando del cambio di gamma.

Ogni rotazione di questo comando ruota la torretta contenente le bobine degli stadi RF, compensatori e contatti del commutatore, da una frequenza a una nuova. La torretta è sprovvista di arresti e può ruotare in ogni direzione. Un particolare dispositivo di scatto assicura il

posizionamento corretto su ogni banda.

Il comando del cambio di banda agisce simultaneamente anche sul piccolo indicatore delle bande posto al centro del pannello che è automaticamente allineato con la scala della frequenza sull'indicatore principale.

Commutatore della selettività. Il commutatore della selettività provvede a inserire o tre quarzi o tre posizioni senza quarzo con selettività sempre meno accentuata passando dalle posizioni su quarzo a quelle senza, selezionabili a seconda delle necessità di ricezione, da CW a posizione per segnali per alta fedeltà.

La manopola indica i sei dB di larghezza di banda per

ciascuna posizione.

Controllo di fase. Il controllo di fase permette un'elevata attenuazione dei canali adiacenti interferenti, quando il commutatore di selettività è posizionato su quarzo.

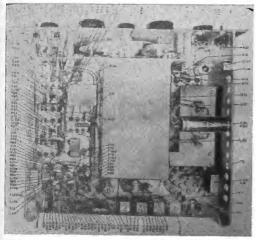


figura 9

BFO. L'oscillatore variabile di battimento è inserito su « ON » per la ricezione di segnali CW con la rotazione del commutatore MOD - CW.

L'oscillatore può essere portato a battimento zero con la

rotazione del comando relativo. La quantità del segnale del BFO iniettata in circuito viene regolata dal comando BFO INJ posto sul retro del telaio.

Limitatore di disturbi. Il commutatore limitatore di disturbi è indipendente da altri comandi e viene impiegato per la riduzione delle interferenze impulsive di vari tipi.

SEND-RECEIVE, II commutatore « SEND-RECEIVE » permette la desensibilizzazione del ricevitore durante i periodi di trasmissione per prevenire danni al ricevitore stesso, quando si lavora in prossimità di trasmettitori e consente l'istantaneo ritorno alle condizioni normali quando il trasmettitore è inattivo.

Relè di ritrasmissione. Il relè di ritrasmissione, sul retro del ricevitore, è connesso in parallelo con il commutatore SEND-RECEIVE e provvede a inserire un relè esterno per consentire le operazioni di ritrasmissione.

Quando viene impiegato il relè, il commutatore deve essere commutato o su « OPEN » o « SEND POSITION ». AVC / MANUAL switch. II commutatore AVC/Manual permette la scelta o della regolazione automatica della sensibilità o la regolazione manuale della medesima. La regolazione automatica di segnale ha una costante

di tempo che garantisce la massima sensibilità per i segnali deboli.

Controllo del guadagno RF. Il controllo del guadagno RF consente la regolazione della sensibilità per segnali di varia intensità, quando si è nella condizione della regolazione manuale della sensibilità, per evitare che segnali di forte intensità possano determinare dei sovraccarichi sui circuiti di ingresso.

Controllo del quadagno RF. Il controllo del guadagno RF consente la regolazione della sensibilità per segnali di varia intensità, quando si è nella condizione della regolazione manuale della sensibilità, per evitare che segnali di forte intensità possano determinare dei sovraccarichi sui circuiti di ingresso.

Questo controllo di guadagno RF risulta in circuito anche quando si opera in condizioni di RAS e in questo caso la sensibilità può essere regolata per ridurre i disturbi individuati durante i periodi di pausa nella trasmissione del

segnale sintonizzato.

Quando ci si riferisce per la sintonia, all'indicazione dello strumento che stabilisce l'intensità relativa del segnale ricevuto, il controllo del guadagno RF deve essere portato al massimo.

Regolazione del segnale audio. Il comando del segnale audio interviene sul livello del segnale di ingresso al tubo amplificatore audio.

Deve essere regolato sul valore desiderato quando si ha inserito in circuito il RAS e dovrà essere ritoccato per riportarlo allo stesso livello quando si esclude il RAS e si passa sul funzionamento in manuale.

Ingresso fono. Sul retro del ricevitore sono posti due terminali che consentono di collegare al ricevitore un giradischi o altra sorgente utilizzando così i circuiti BF dello SP 600 come un amplificatore BF di buona qualità.

Presa energia. Sul retro del ricevitore vi è anche una presa di tensione per connettere un'apparecchiatura ausiliaria, come ad esempio un orologio elettrico o una lampada.

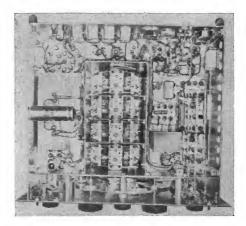


figura 10

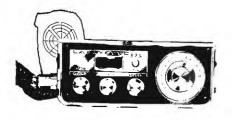
#### MANUTENZIONE

Questo ricevitore è destinato ad uso continuo e sono solo richiesti alcuni piccoli accorgimenti quando si procede a una sostituzione di valvole.

Allorquando con la sostituzione di qualche valvola non si otterranno i risultati sperati, si dovranno misurare le tensioni e le resistenze sui piedini dei relativi zoccoli, rispetto alla massa.

Un elenco di questi valori si può avere sulle tabelle

Le operazioni per avere un corretto funzionamento e per le manutenzioni sono facilitate dalla lettura di queste







#### **RADIOTELEFONI**

### LAFAYETTE

rappresentati in tutta Italia da:

#### **MARCUCCI**

20129 Milano - Via Bronzetti 37 -Tel. 7386051

Ecco la rete dei Distributori Nazionali:

Torino

C.R.T.V. di Allegro Corso Re Umberto n. 31

Firenze

Paoletti - Via II Prato n. 40/R

Roma

Alta Fedeltà - Federici Corso d'Italia n. 34/C

Palermo

MMP Electronics Via Villafranca n. 26

Bologna

Vecchetti - Via L. Battistelli n. 6/C

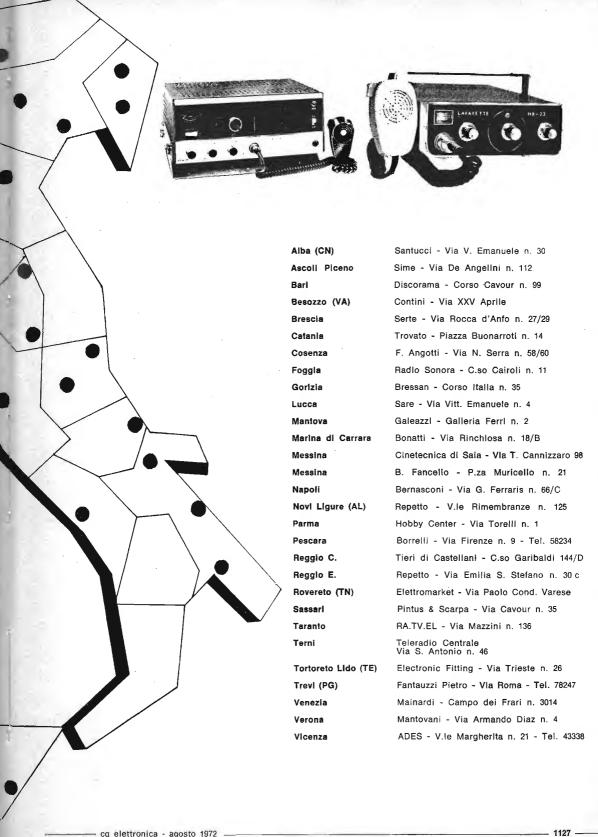
S. Daniele del Fr.

Fontanini - Via Umberto I n. 3

Genova

Videon - Via Armenia n. 15





#### TABELLA 1

#### TENSIONI LETTE SUI PIEDINI DEGLI ZOCCOLI E DELLE VALVOLE

Tensioni riferite al telaio. Le misure sono state effettuate con uno strumento a 20 k $\Omega/V$ .

Viene impiegato uno strumento in alternata a valvola per le misure contrassegnate con asterisco. La scala di 500 V viene usata per tutte le letture superiori al 10 V, mentre quelle di valore inferiore vengono lette sullo strumento predisposto per 10 Vfs. Il guadagno audio deve essere messo al minimo e il commutatore CW-MOD nella posizione CW.

1				numer	T					
valvola	1	2	3	4	5	6	7	8	9	modalità operative
V1	*—1	_	*6,3 V <sub>ca</sub>	_	200	90		_		RF Gain al massimo
V1	*54	_	*6,3 V <sub>ca</sub>	_	260	235	_	_	_	RF Gain al minimo
V2	*1	-	*6.3 V <sub>ca</sub>		210	100	_		_	RF Gain al massimo
V2	*54		*6,3 Vca		260	240	_		_	RF Gain al minimo
V3		*6,3 V <sub>ca</sub>	_	_	_	0	_	265	_	RF Gain al massimo—VFO operativo
/3	_	*6.3 Vca		_	_	150	_	265		RF Gain al massimo-Crystal Freq. Con
/3	_	*6,3 V <sub>ca</sub>	_	_	_	0	0	290	_	RF Gain al minimo-VFO operativo
/3		*6,3 Vca	_	_	_	150	Ö	280	_	RF Gain al minimo-Crystal Freg. Contr
14	130	_	*6.3 V <sub>ca</sub>	_	130	_	_			RF Gain max o min
/5		1,2	*6,3 Vca	_	140	110		_		RF Gain max o min
/6	_		*6.3 Vca	_	225	-	*—1	_	_	RF Gain max-Freq. sotto 7,4 MHz
/6	l —		*6,3 Vca	_	260		*—1	_	_	RF Gain min-Freq. sotto 7,4 MHz
/6	_		*6.3 V <sub>ca</sub>	_	225	90	*—i	_	_	RF Gain max—Freq. sopra 7,4 MHz
/6	_		*6,3 V <sub>ca</sub>	_	260	105	*—1		_	RF Gain min—Freq. sopra 7,4 MHz
17	*—11		*6.3 V <sub>ca</sub>	_	225	170			_	RF Gain max—Freq. sotto 7,4 MHz
17	*11		*6,3 V <sub>ca</sub>	_	260	190	_		_	RF Gain min—Freq. sotto 7,4 MHz
17	*—11	_	*6,3 Vca	_	225	0	_		_	RF Gain max—Freq. sopra 7,4 MHz
17	*—11		*6,3 V <sub>ca</sub>	_	260	ŏ	_	_	_	RF Gain min—Freq. sopra 7,4 MHz
/8	0		*6.3 Vca		0		_	_	·	Frequenze sotto 7,4 MHz
/8	30		*6,3 V <sub>ca</sub>	_	30	_	_	_		Frequenze sopra 7,4 MHz
/9	*1		*6,3 Vca	_	205	90		_		RF Gain max
/9	*54		*6,3 V <sub>ca</sub>	_	260	235	_	_		RF Gain min
/10	*1		*6,3 Vca	_	205	90	-	_		RF Gain max
/10	*54		*6,3 V <sub>ca</sub>	_	260	235	_	_	_	RF Gain min
/11	*—11		*6,3 Vca	_	210	145	_			RF Gain max
/11	*11		*6,3 Vca		240	145	_	_	-	RF Gain min
/12			*6,3 V <sub>ca</sub>	_	210	40		_	_	RF Gain max-BFO Injection max
/12	_		*6,3 V <sub>ca</sub>	_	240	45	. —		_	RF Gain min—BFO Injection max
/13	25		*6,3 V <sub>ca</sub>	_	25	_	_			RF Gain max o min
/14			*6,3 V <sub>ca</sub>	_	*22	_	_		_	RF Gain max o min
/15	l —		*6,3 V <sub>ca</sub>		=	_			_	RF Gain max o min
/16	50		1,5	_	_	210	~	6,4	*6,3 V <sub>ca</sub>	RF Gain max
/16	52		1,6	_	_	240	_	7,4	*6,3 Vca	RF Gain min
/17	<u> </u>		260	228			*6,3 Vca	12	- Vca	RF Gain max
/17			280	265	_	_	*6,3 Vca	13		RF Gain min
/18	150				150	_		- 13	_	RF Gain max o min
/19		300	_	_		_	_	300.	=	RF Gain max—*5 V <sub>ca</sub> tra piedini 2 e 8
/19		320		_	_	_	_	320	_	RF Gain min—*5 V <sub>ca</sub> tra piedini 2 e 8
/20	_	*96	*6,3 Vca	_	_	_	°—96	320		RF Gain max
V20		*97	*6.3 V <sub>ca</sub>		_		*97	_	_	RF Gain min

#### **TABELLA 2**

#### RESISTENZE SUI TERMINALI DEGLI ZOCCOLI **DELLE VALVOLE**

Resistenze rispetto il telaio. Misurate con un tester Weston modello 663. Occorre rimuovere le valvole prima della misura. Il controllo del volume audio deve essere portato al massimo, mentre il comando del guadagno RF deve essere al minimo. Il commutatore del limitatore di disturbi su OFF, il commutatore CW - MOD su CW e AVC - MAN su AVC.

	numero del piedino											
valvola	1	2	. 3	4	5	6	7	8	9	modalità operative		
V1	1,8 ΜΩ	0	_	0	48 kΩ	80 kΩ	0					
V2	1,8 MΩ	0	_	0	48 kΩ	80 kΩ	0	_				
V3	0	_	0 .	47 kΩ	0	46 k $\Omega$	_	46 kΩ		Crystal Freq. control in posizione 1-		
V4	∞	∞		0	∞	47 k $\Omega$	0			Crystal Freq. control in posizione 1-6		
V4	48 kΩ	∞ .	_	0	∞	47 kΩ	0	_		VFO operativo		
V5	47 kΩ	<b>150</b> Ω	_	0	48 kΩ	53 kΩ	$500 \text{ k}\Omega$	_				
V6	22 kΩ	0		0	46 kΩ	00	100 kΩ	_		Freq. sotto 7,4 MHz		
V6	22 kΩ	0	-	0	46 kΩ	70 kΩ	100 k $\Omega$	_	_	Freq. sotto 7,4 MHz		
V7	115 kΩ	0	_	0	46 kΩ	00	0			Freq. sotto 7,4 MHz		
V7	115 kΩ	0		0	46 kΩ	<b>80 k</b> Ω	0	_	_	Freq. sopra 7,4 MHz		
V8	_	_		0	∞	<b>22 k</b> Ω	0	_	_	Freq. sopra 7,4 MHz		
V8	<b> </b> -	_	-	0	150 kΩ	<b>22</b> kΩ	0	_	_	Freq. sopra 7,4 MHz		
V9	1,3 MΩ	0		0	52 kΩ	80 kΩ	0		_			
V10	1,3 MΩ	0		0	52 k $\Omega$	80 k $\Omega$	0	_	_			
V11	125 kΩ	0	~	0	48 kΩ	<b>50 k</b> Ω	0	_				
V12	0	0	~	0	48 kΩ	145 k $\Omega$		_	_	* da 0 a 1 kΩ (BFO Injection control)		
V13	l —		_	0	195 kΩ	100 kΩ	0	_	_			
V14	0	770 kΩ	~	0	16 kΩ	0	220 kΩ	_	-			
V15	94 kΩ	_ ∞		0	00	0	220 kΩ	_	_			
V16	150 kΩ	500 kΩ	1 kΩ	0	. 0	<b>46 k</b> Ω	<b>470</b> kΩ	$\Omega$ 089	_			
V17	0	0	46 k $\Omega$	46 kΩ	470 k $\Omega$	$\infty$	_	360 $\Omega$	_			
V18	118 kΩ		_		78 kΩ		0	T	_			
V19		46 kΩ	0	<b>55</b> Ω		<b>55</b> Ω	<del></del>	<b>46 k</b> Ω	_			
V20	50 kΩ	65 kΩ	_	0	50 kΩ	0	<b>65</b> kΩ	_				

#### ALLINEAMENTO

L'allineamento di un ricevitore per onde corte richiede una strumentazione di notevole precisione e una buona conoscenza dei circuiti che lo compongono.

Nello SP 600, essendo un ricevitore a doppia conversione, l'allineamento è ancora più laborioso che nel ricevitori

normali.

Rispetto i ricevitori normali, per la qualità dei componenti, si avrà un periodo di tempo assai più lungo durante il quale non è richiesta una ritaratura generale a prescindere dal sempre possibile caso di avaria che deve essere elimnato.

Allineamento degli stadi di media frequenza. Gli stadi di media freguenza devono essere allineati per primi.

E' raccomandabile l'impiego per la taratura di questi stadi a bassa frequenza intermedia di un generatore di segnali sweep e di un oscilloscopio.

Se non vi è la possibilità di reperire questi strumenti, in alternativa si può usare il sistema di taratura che prevede impiego di un generatore modulato in ampiezza e un misuratore del segnale di uscita.

Qui di seguito verrà illustrato questo sistema.

Il generatore di segnali dovrà essere accoppiato alla griglia della valvola mescolatrice V5 con un condensatore avente una capacità di circa 10 nF.

Sarà facilitato il lavoro disponendo di un adattatore per zoccoli miniatura che consenta di inserirsi in circuito con facilità.

Questi zoccoli adattatori sono fabbricati dalla Alden Manufacturing Co. e sono reperibili sui cataloghi di vendita Allen o Lafayette.

Il misuratore di uscita deve essere connesso ai terminali di uscita del ricevitore o in parallelo alla bobina mobile dell'altoparlante.

I comandi del ricevitore devono essere predisposti come

COMANDO	POSIZIONE		
Selettività	Vedi testo		
SEND-RECEIVE	RECEIVE		
CW - MOD	MOD		
PHASING	Sulla tacca		
AVC-MAN	MAN		
AUDIO GAIN	Per leggere circa 20 V		
RF GAIN	Vedi testo		
Commutatore di banda	1,35 ÷ 3,45 MHz		
Sintonia	2,5 MHz		

Il generatore di segnali dovrà essere modulato al 30% a 400 Hz.

Ruotare il commutatore di selettività sulla posizione di 3 kHz e portare il comando del guadagno RF al massimo. Portare il generatore di segnale sulla frequenza di 455 kHz e regolare il suo livello di uscita fino a che si noti una deflessione dello strumento del misuratore di uscita. Ci si riferisca alla figura 3 per localizzare i vari punti di regolazione.

Agire su L42 - L41 - L39 - L38 - L36 e L32 per la massima uscita, riducendo l'uscita del generatore di segnali e il guadagno RF in modo da prevenire un'eventuale

saturazione o un'uscita eccessiva. Ruotare ora il commutatore della selettività nella posizione 200 Hz e regolare la frequenza del generatore di

segnali per la massima uscita.

Il commutatore della selettività verrà ora portato sulla posizione di 3 kHz e agendo su L42, L41, L39, L38, L36 e L32, si dovrà ottenere la massima uscita.

Portare il commutatore della selettività sulla posizione 1.3 kHz e regolare L37 per la massima uscita.

Prima di procedere occorre allineare il BFO ruotando il commutatore CW-MOD sulla posizione CW e cercare il battimento zero con la rotazione della manopola BFO. Questa regolazione del BFO deve essere fatta con il generatore non modulato.

Il procedimento per l'allineamento visivo degli stadi a frequenza intermedia di basso valore è identico con la eccezione che la regolazione deve essere fatta per la massima amplificazione controllandola con l'oscilloscopio. L'ingresso dell'amplificatore verticale dell'oscilloscopio dovrà essere collegato attraverso il diodo rivelatore in un punto a bassa resistenza come, ad esempio, il punto di unione di R64 e R65 e la massa. Gli stadi di media frequenza di valore elevato dovranno

essere allineati come seque.

 Porre il commutatore di banda su 7,4÷14,8 MHz; il commutatore di selettività va posizionato su 3 kHz.

Portare il generatore di segnali sulla frequenza di 3,955 MHz e agire su L31, L33 e L34 per il massimo

Il quarzo a 3.5 MHz utilizzato nel secondo oscillatore è del tipo con tolleranza molto stretta.

Comunque se si desidera che questo oscillatore lavori esattamente a 3,5 MHz, per poterlo eventualmente impiegare come un segnale campione, come verrà descritto in seguito, si dovrà agire sulla capacità C101, posto al di sotto del telaio.

Il corretto procedimento è il seguente: portare il ricevi-

tore a 7,0 MHz sulla banda 3,45 ÷ 7,4 MHz.

Connettere temporaneamente, per mezzo di un puntale, il centro e il terminale aperto sul commutatore S4 sul retro dell'unità di sintonia.

Collegare un filo isolato lungo mezzo metro al terminale d'antenna e attorcigliare l'estremità libera attorno allo schermo della valvola V8 oscillatrice a 3,5 MHz con il commutatore CW-MOD posizionato su CW e spostare leggermente il comando fino a che una nota appaia in cuffia o in altoparlante.

Ruotare ora il commutatore CW-MOD su MOD e inserire sul terminale d'antenna una frequenza a 1 MHz.

Regolare la capacità C101 per il battimento zero. Rimuovere il puntale da S4 e togliere il conduttore di mezzo metro.

Se risulta che si è apportata una apprezzabile variazione di capacità a C101, occorre ripetere l'allineamento per le frequenze intermedie di valore più elevato.

L'oscillatore a 3,5 MHz potrà ora essere impiegato come un generatore campione di multipli di 3,5 MHz oltre i 10,5 MHz, con la connessione di un filo di mezzo metro come sopra descritto.

Allineamento dell'amplificatore RF e dell'oscillatore Alta Frequenza. Per allineare gli stadi amplificatori RF e l'oscillatore alta frequenza occorre disporre di un generatore di segnali calibrato e di un misuratore di uscita.

Le frequenze richieste sono mostrate nella tabella 3. I punti su cui occorre agire sono mostrati nella figura 3. L'impiego della tabella 3 e della figura 3 dovrà essere fatto come descritto qui di seguito per l'allineamento di una banda.

Lo stesso procedimento dovrà essere eseguito per altre hande

Per allineare la banda da 0,54 a 1,35 MHz il generatore di segnale deve essere accoppiato ai terminali di antenna per mezzo di una resistenza a carbone da 100  $\Omega$ .

Il generatore dovrà essere modulato al 30% con 400 Hz e il misuratore di uscita collegato ai terminali di uscita. I comandi del ricevitore dovranno essere posizionati come seque:

COMANDI	POSIZIONE		
Selettività	3 kHz		
Send Receive	Receive		
CW - MOD	MOD		
AVC - MAN	Vedi testo		
Audio Gain	Per uscita di circa 20 V		
RF Gain	Vedi testo		
Band Switch	A seconda della banda da allineare		
Limiter	OFF		

Portare il ricevitore e il generatore di segnali a 0,56 MHz. Il comando RF Gain dovrà essere portato al massimo e il commutatore AVC-MAN posizionato su AVC.

L'induttanza « L » dell'oscillatore AF come è mostrato in figura 3, dovrà essere ruotata per il massimo d'uscita. Poi la « L » dell'Antenna, della prima RF e della seconda RF dovranno essere regolate per la massima uscita. Mettere ora il generatore e il ricevitore su 1,3 MHz e regolare le « C » (vedi figura 3) per la massima uscita con lo stesso ordine di procedimento di cui sopra.

Questo procedimento deve essere ripetuto fino a quando non sarà possibile incrementare l'uscita.

Il commutatore AVC-MAN dovrà essere posizionato su MAN e il segnale del generatore dovrà essere approssimativamente di  $3\,\mu\text{V}$ .

Le regolazioni L e C dovranno ora essere bloccate sul massimo valore di uscita, regolando il comando RF Gain, se si rende necessario, per mantenere l'uscita a circa 20V.

Sulla tabella 3 sono segnate le frequenze su cui si devono effettuare le posizioni di taratura sopra descritte.

#### TABELLA 3

Frequenza della banda in MHz	$\textbf{0,54} \div \textbf{1,35}$	1,35÷3,45	$\textbf{3,45} \div \textbf{7,4}$	7,14÷14,8	14,8÷29,7	29,7÷54,0
RF & HF Osc. regol. di L	0,56	1,4	3,75	7,5	15,0	30,0
RF & HF Osc. regol. di C	1,3	3,4	7,15	14,5	29,0	52,0

Con questo io ho esaurito l'argomento su questo ottimo ricevitore; preciso che i dati sono stati ricavati dal libretto originale di istruzioni della Hammarlund.

La reperibilità del ricevitore è buona, infatti esemplari ricondizionati sono posti in vendita dai più importanti negozianti di surplus, i cui indirizzi potranno essere ricavati dalle pagine dalle rivista.

Il prezzo varia a seconda dello stato del ricevitore ma è sempre interessante per il radioamatore che voglia entrare in possesso di un ricevitore ottimo soprattutto per l'impiego con una telescrivente.

#### 1ª RADIOCACCIA ALL'AQUILA D'ORO

Il GRUPPO RADIOAMATORI DELL'AQUILA, organizza per il giorno 10 Settembre 1972 la 1ª Radiocaccia Centro Sud Italia « L'AQUILA D'ORO » sulla frequenza di 145 MHz portatile, emissione AM, riservata agli OM e SWL.

La Gara si svolgerà nella zona di L'AQUILA.

- La Stazione « AQUILA D'ORO » effettuerà la trasmissione con portante modulata da un metronomo.

La quota di partecipazione è fissata a L. 1.500 per equipaggio.

— Il raduno è alle ore 9 in Piazza del Duomo ove inizierà la Gara alle ore 10 con termine massimo ore 13.

 La classifica sarà compilata in base al tempo impiegato per ritrovare la Stazione, verranno distribuiti dei cartellini, ove deve risultare l'ora di partenza e di arrivo, e le firme dei Commissari di Gara.

— Individuata la Stazione, e vistato il cartellino dall'operatore dell'AQUILA D'ORO, al concorrente è vietato, pena la squalifica, dare informazioni con qualsiasi mezzo, circa l'ubicazione Stazione stessa.

— Alle ore 13,30 si effettuerà la premiazione in un Ristorante del luogo, che sarà reso noto a tutti i partecipanti prima della gara, al termine tradizionale « CARICA BATTERIE ».

La quota di partecipazione al pranzo è di 3.500 a persona.

— Le iscrizioni devono pervenire, entro e non oltre il giorno 31 Agosto 1972 al GRUPPO RADIOAMATORI DELL'A-OUILA - Casella postale n. 70 - 67100 L'AOUILA - accompagnate da un versamento in Vaglia Postale - o Bancario, intestato al Capogruppo Antonio Cimoroni I6CSK, e dalla eventuale prenotazione al pranzo sociale. Vi aspettiamo numerosi nell'ABRUZZO AQUILANO.

Nella seconda metà dell'ottobre 1972 si riunirà presso gli studi di Praga della Radiotelevisione cecoslovacca la Giuria Internazionale del 21° CIMES (Concorso internazionale per la miglior registrazione sonora realizzata da dilettanti).

Il soggetto scelto dalla Cecoslovacchia — paese ospitante per il 1972 — per la categoria « G » di questo  $21^{\circ}$  CIMES è « L'arte avvicina i popoli ». Durata massima 15 minuti.

Ecco le altre categorie nelle quali si articola il concorso:

categoria A - Montaggi sonori (radioscene), scenette ecc. durata massima 10 minuti.

categoria B - Documentari sonori, reportages, interviste. Durata massima 8 minuti.

categoria C - Riprese di esecuzioni musicali eccezionali e rare sia per il soggetto che per l'esecuzione. Durata massima 5 minuti.

categoria D - Canti, grida e linguaggio degli animali, rumori della natura o no. Durata massima: 2 minuti.

categoria E - Corrispondenza sonora fra due o più persone. Durata massima 8 minuti.

categoria H - Tutte le registrazioni che non rientrano nelle categorie precedenti (trucchi, esperimenti tecnici ecc.).
Durata massima 3 minuti.

La partecipazione alla selezione italiana — curata dall'Associazione Italiana Fonoamatori — è aperta a tutti i cittadini italiani che non svolgano attività professionale nel campo della registrazione dei suoni e che quindi possano essere considerati DILETTANTI.

Un premio speciale verrà assegnato al primo classificato fra coloro che per la prima volta partecipano al concorso. Scadenza per la spedizione delle registrazioni: 18 settembre 1972.

Regolamento e scheda possono essere richiesti liberamente a

Segretariato it. CIMRS

sig. N. Monica v. Montanara, 19 43100 PARMA



Coloro che desiderano effettuare una inserzione utilizzino il modulo apposito



C copyright cq elettronica 1972

#### OFFERTE

72-O-433 - AKAI 200 D, 3 motori, 3 testine, AutoReverse, 3 velocità, 30-26.000 Hz. Esteticamente ed elettricamente perfetto vellocità, 30-26,000 Hz. Esteticamente ed elettricamente perfetto L. 175.000 (lilatino L. 393.000). Complesso luci psichedeliche 3 canali da 1500 W con filtro separatore frequenze. Nuovo in contenitore tipo legno vinilizzato L. 13,000. Nastri SONY tipo PR150/7 da 550 metri su bobine da 7" L. 2.000 (prezzo netto L. 3.200). Tester Elettrico ultimo tipo Scuola Radio Elettra al migliore offerente. Preferisco trattare di persona. Tel. 0331-794192 esclusi giorni festivi e prefestivi (ore serali). Cattò Sergio - Via XX Settembre, 16 - 21013 Gallarate.

72-0-434 - VENDO AMPLIFICATORE HI-FI 30+30 W efficaci, autocostruito. Preamplificatore 1.S.P.2. con 5 ingressi e uscita per registratore, finall n. 2 Mark 60, alimentazione stabilizzata. Esecuzione professionale, mobile in alluminio satinato. Funzionamento perfetto. Vendo a prezzo di costo a L. 60.000. Causa servizio militare.

Alberto Duchini - via Ariberto 1 - 20123 Milano.

72-O-435 - VENDO AUTOPISTA SCALEXTRIC 1/32, composta da 18 rettilinei + contagiri, 21 curve per uno sviluppo totale di m. 12+Guard-Ralls e supporti, Vendo anche pezzi sfusi. Pul-sante professionale Cox MK IV per autovetture scala 1/24 con freno L. 4.000. Vettura mod. Coucaracha scala 1/24 elaborata con motore Champlon perfettamente funzionante L. 10.000. Prototipo scala 1/24 telaio « Mini-C » motore « Mabuchi D16 » elaborato, carrozzeria siluro, ideale per chi comincia lo « slot-Racing » L, 8.000 trattabili. Il tutto corredato da olli per ruote e motori e accessori vari.

Maurizio Bonavia - via S. Ambroglo, 4 - 10139 Torino.

OCCASIONE VENDO stazioni 19 MKII e 19 MKIII (RX+TX+ALL cc + cavi + scatola commutazione) L. 20.000, vendo BC604 completo L. 20.000, cambio anche con RX funzionanti. Fare offerte. Giovanni Grimandi - via L. Tukory, 1 - 40100 Bologna - 🕾 478489.

72-0-437 - CEDO MIDLAND 5 W 23 canall mod. 13872+sigma dx 5+preampl. Amtron UK275+alimentatore (+20 m RG58) stabilizzato 2,5 A da 1-30 V L. 130,000 (centotrentamilalire), mi interessa acquistare rotore antenna e comando rotore.

Sergio Abati - via Padova 94 - Milano - 2 2853728.

72-0-438 - LUCI PSICHEDELICHE! con vari tipl di funzionamento vendo (autocostruite). Hanno possibilità di funzionare a intermittenza automatica binaria, oppure secondo la frequenza del segnale BF applicatovi (Bassi - Medi - Acuti) oppure automaticamente e secondo frequenza contemporaneamente. Il tutto (con 3 canali da 800 W cad.) è provvisto di spie monitors e ben 11 regolazioni, in contenitore professionale Teko. Ricordate solo che di questo tipo non esistono ancora sul mercato! Solo 45 kL. Luciano Grasso - vla Marco Valerio Corvo 72 - 00174 Roma -**2** 76.00.91.

**72-0-439 - STANDARD SRC1400:** ricetrans 2 mt FM, 22 canali, 8 quarzati, 1 e 10 W RF output (vedere illustrazione pag. 872 cq 6-72), seminuovo con manuale e imballo originale, vendo insieme ad antenna per mobile Hustler 2 mt L. 170.000. Tratto vendita solo personalmente. 12AOC - 2 39.28.65 - Milano

72-O-440 - MIDLAND 23 CANALI 13872+alimentatore stabilizzato + preampl mike + antenna mobile + linearino a transistore mancante adattatore impedenze L. 160.000 o permutasi con ricevitore Satellit Groundig o Sony CRF230. Cercasi rotore antenna e comando a buon prezzo, vendesi anche Gilera 175 reg. camp. L. 300.000 con assicuraz. inviare offerte con bollo di risposta.

Luciano Capelli - via Ugo Foscolo 24 - 20063 Cernusco S/N (Milano).

72-O-441 - RADIOTELEFONO ZODIAC MB50/2 5 W 12 ch quarzati nuovo. Garanzia anni 2 da spedire. Vendo solo Interessati zona Toscana. Ottimo apparato per CB o OM 26-32 MHz. Doppia con-

Fabrizio Veschi - via Ferml 4/3 - 54100 Massa.

72-0-442 - ORGANO ELETTRONICO marca Vox modello Jaguar, 4 ottave, 4 registri di tonalità miscelabili, effetto vibrato, pedale controllo volume, amplificatore transistor 15 W incorporato con-possibilità di collegamento su di un amplificatore esterno, controllo di volume e tono, alimentazione 110/220 V, piedi a « S » cromati, vendo a lire 170.000 trattabili. Per maggiori delucidazioni scrivere.

Vittorio Mariani - via San Pietro, 4 - 66054 Vasto (CH).

72-O-443 - GRUNDIG STEREO HI-FI piastra registrazione TM320 multiplayback, eco, ascolto in registrazione, pochissimo usato, non manomesso, listino L. 255.000, vendo L. 100.000. Vendo materiale mobile e fisso Rivarossi in perfette condizioni. Carlo Monevi - via Londonio, 30 - 20154 Milano.

72-O-444 - VENDO RICEVITORE GELOSO G4/220 6 bande 0.5-30 MHz poco usato e in stato perfetto L. 70.000. Rispondo a tutti franco risposta. ☎ 254609 ore dei pasti. Aldo Amati - via Cillegi 1 - 50018 Scandicci (FI).

72-O-445 - OCCASIONE VENDO amplificatore mono 8 W UK160 L. 7.000, microtrasmettitore MF UK105 con schema e istruzioni per la taratura L. 3.000. Cerco ricevitore gamma 144 MHz anche autocostruito purché ottimo funzionamento. Pregasi unire franco risposta. Rispondo a tutti. Fabrizio Vardaro - corso Cavallotti, 18 - 15100 Alessandria.

72-O-446 - TRATTATO DI GALVANOTECNICA dell'ing. E. Bertorelle edit. Hoepli, valore 35 Klire, 1250 pagg., tratta: tutti i de-positi galvanici, nichelat, lucidat. industr.; cromatura dura. lucidatura chimica ed elettrolit., elettrocromatura, fosfatazione, ossidazione anodica dell'alluminio, metallocromia, ecc. ecc., cambio c/annate compl. riviste cq. Sperimentare, ecc, o con ma-teriale elettronico. Rispondo a tutti. Pietro lacovelli - via Pupino 43/A - 74100 Taranto.

72-O-447 - VENDO ALIMENTATORE della Stelvio A-119 2 A, uscita a scatti con tensioni 3-6-9-12-15-24 usato due ore a L. 9500. Nuovo costa L. 19000. Cedo inoltre altoparlante HI-Fi 30 W. Risposta di frequenza da 40 a 7000 Hz, vendo a L. 5000. Francorisposta a tutti. Roberto Dello Russo - via Crisanzio, 104 - 70123 Bari.

72-O-448 - PER REALIZZO CEDO: materiale elettronico (40 transistori, 20 diodi, resistenze, condensatori, elettroli., MF, minuterie) L. 2000; UK90 L. 4000; VHF sintonizzatore L. 2500; Sirena 6 tr. L. 1300; Alimentatore cm 4 x 3 x 8 9 V bassa potenza 2000; Previo accordo, pagamento anticipato o contrassegno. Spese postali a Vs. carico per importo inferiore a L. 5.000. Nicola Maiellaro - via Bottalico 40/c - 70124 Bari.

72-O-449 - ATTENZIONE SWL cedo a metà prezzo (o cambio con Dip Meter) riviste annate 69-70-71 e metà 72 dl Radiopratica e annata 70 di Sperlmentare. A chi comprerà in blocco regalerò altrettante Riviste sparse (Radiorama, Sistema Pratico cq ecc.) oppure regalerò un transistor, manopole, resistenze, condensatori. Vendo inoltre « Come diventare Radiotecniel In 6 mesi » a L. 1000 e « Fondamenti di Elettronica » a L. 1000. Tengo pure libri di elettrotecnica « Atlante dei circuiti » « Impianti elettrici » « Misure elettriche » « Tavole di impianti elettrici ». Per accordi e informazioni. Giuseppe Pozzerle - viale Milano 47 - 21013 Gallarate.

72-O-450 VENDO O CAMBIO con materiale mio gradimento, RX 72-0-490 VENDO O CAMBIO con materiale fillo gradinento, K.S.E. stereo montato con giradischi stereo registr. Grundig TK140 6 ore regitsrazione (nuovissimo). Corso regolo calcolatore completo. Corso E. S.R.E. 4 volumi. Corso elettrauto (\* Istituto Ballo \* tester S.R.E. + provacircuiti. Annate rilevate di cq elettronica, sperimentare. 4 ruote, Sist. Pratica ecc. Valente Leonl - via dei Garibaldini, 29 - 09034 Elmas (CA).

72-O-451 - ORGANO ELETTRONICO marca Vox modello Jaguar 4 ottave, 4 registri di tonalità miscelabili con vibrato, controllo volume e tono manuale, controllo di volume con pedale, amplificatore 15 W incorporato a translstor, pledi a « S » cromati, alimentazione 110/220 V, Lire 170.000 trattabili. Vendo ricevitore RCA AR88D perfettamente funzionante in tutte le sue parti a 220.000 trattabili.

Vittorio Mariani - via San Pietro n. 4 - 66054 Vasto (CH),

**72-O-452 - OCCASIONISSIMA OFFRO:** 1) Cavo coassiale RG8U a solo L. 250 al metro. 2) Vov nuovo per Swan 350 a transistor a L. 25.000.

Cesare Crippa - via Verdi, 5 - 22050 Lomagna (Como).

72-0-453 - CEDO The Radio Amateur's Handbooks pagato L. 4.500 nuova edizione 1972, in cambio del Radio Amateurs Calibook, anche vecchio, o di riviste cq antecedenti il 1970 per un uguale importo. P. Luigi Ricci - strada Tuscanese, 22 - 01010 Marta (VT)

72-O-454 - VENDESI RICEVITORE G4/216 MKIII, 6 mesi di vita, garantito, più antenna Hy-gain 18 V  $10\pm80$  m, più tester provacircuiti SRE, il tutto L. 130.000 trattabili, anche separatamente. Mario Andrigo - via de Scopoli 5 - Borgo Vals. (TN).

72-0-455 - VENDO TX GELOSO G223 perfetto, funzionante. RF 75 W. 6146 VFO a Xtal. A richiesta gamme radiantistiche, oppure ultima per CB. Lire 70.000. I1PTR Antonio Petruzzi - c.so G. Salvemini, 19/10 - 10137 Torino.

72-O-457 - TRASMETTITORE SSB GELOSO G4/228-229 vendo a L. 160.000 (centosessantamila). Il trasmettitore e il relativo allmentatore sono come nuovi, mai manomessi perfettamente tarati e funzionanti, vengono venduti con i loro imballi originali a mia cura e spese franco destinatario. Luciano Di Marco - via Rucellai, 11 - 00058 S. Marinella (Roma) - 2 76.170.

72-O-458 - ESEGUO, MEDIANTE la tecnica della fotoincisione circuiti stampati di qualsiasi tipo. Vendo scatole di montaggio di amplificatori, strumenti di misura, antifurti, scatole cibernetiche, fotocomandi, accensioni elettroniche per auto. ecc. Tutte le scatole di montaggio le fornisce sulle riviste: Nuova Elettronica, cq elettronica e Sperimentare. Carlo Cappi c/o Angela Ciminelli - via Frascati, 2D - Monte Porzio Catone (Roma). Porzio Catone (Roma).

#### RICHIESTE

72-R-229 - ATTENZIONE CERCO i due volumi di « Radiotelefoni a transistor » sono disposto a pagare L. 2000 (duemila) ciascuno o dare in cambio, a vostra scelta, delle riviste di « Radioprati-ca » e « Sistema pratico » « Motociclismo » « Quattroruote », tutte in ottimo stato. Tratterei preferibilmente con la zona di Roma, se franco risposta rispondo anche agli amici fuori Roma. Massimo Fabrizi - via Casilina 491 - Roma.

72-R-230 - CERCO DISPENSA del corso regolo calcolatore della S.R.E. relativa al regolo matematico « DELTA », si prega di fare offerta. Giovanni Segontino - via Umberto I, 110 - 10057 S. Ambrogio (TO).

72-R-231 - CERCO RADIOCOMANDO proporzionale 4/8 canali completo in tutte le sue parti e funzionante, con 2 servocomandi. Non prendo in considerazioni offerte per oltre 70 Klire. Tratto possibilmente zona campana per accordi a voce. Angelo Frattasi - via Pietro De Caro 33 - 82100 Benevento.

72-R-232 - CERCO CB 5 W 23 canali quarzati, se vera occasione, ottimamente funzionante, eventualmente con alimentatore e antenna.. Non autocostruiti. Preferibilmente in zona Torino e provincia.

G. Piero Tosello - via della Rocca 25 - 10123 Torino.

72-R-233 - SONO UN GIOVANE sperimentatore alle prime armi e mi Interesso di circuiti logici digitali. Sarei grato a chiunque mi inviasse qualunque cosa riguardante questa materia, ovvero libri, schemi, apparecchiature, ecc. Sono anche disposto a montare progetti non troppo impegnativi, Mario Valle - via Bianca di Savota, 9 - Milano - ☎ 593690.

72-R-234 - ATTENZIONE SWL!! aspirante vostro collega cerca anslosamente ricevitore OC su qualsiasi frequenza in omaggio o a prezzi da studente. Scrivetemi risponderò a tutti. Francesco Draicchio - via F. Durante, 25 - 00151 Roma -**3** 5370260.

72-R-235 - ATTENZIONE OFFRESI: Registratore Philips EL 3556 (nuovissimo, usato solo poche ore), registratore Lesa Renas RH22 e Rx BC603 (Dinamotor e AC, perfettamente funzionante), sl prende in considerazione qualunque offerta, possibilmente unire franco risposta (sono studentel).

Adriano Ficcadenti - piazza Cavour 16 - 00068 Rignano Flaminio

72-R-236 - GIOVANE desideroso entrare nel magnifico mondo dei CB'ers, lancia appello, a tutti gli appassionati CB, per allac-ciare contatti epistolari onde scambiarci Informazioni e con-sigli. Scrivetemi senza induglo ve ne sarò grato. Adriano Ficcadenti - piazza Cavour 16 - 00068 Rignano Flaminio (Roma).

72-R-237 - CERCO VECCHI DISCHI 78 giri anche stampati da una parte sola purché in condizioni di funzionare per cambio con prodotti elettronici da radioamatore. Scrivere ricopiando tutta l'etichetta e specificando la richiesta per il cambio. IZAME - Nino Eraldo Pellegrini - via Volturno 80 - CDC 821 -20047 Brugherio (MI).

72-R-238 - CO CO HELP! - Sono in disperata ricerca di un gruppo Geloso RF tipo 2620 o 2618 completo di scala, variabile, trasformatore IF a 4,6 MHz e variabile antenna, sono OM ma sono anche studente e non conosco ancora le « Decametriche » per favore aiutatemi, valuterò ogni offerta. Graziel! 16AOC Stefano Alessandroni - via De Bosis 8 bis -60015 Falconara (AN).

#### CIRCUITI STAMPATI ESEGUITI SU COMMISSIONE PER DILETTANTI E RADIOAMATORI

Per ottenere circuiti stampati perfetti, eseguiti con la tecnica della fotolncislone, è sufficiente spedire il disegno degli stessi, eseguiti con inchiostro di china nera su carta da disegno o cartoncino per ricevere in poco tempo il circuito stampato pronto per l'uso. Per chiarimenti e informazioni, scrivere a:

#### A. CORTE via G.B. Flera, 3 46100 MANTOVA

A tutti coloro che affrancheranno la risposta con L. 50 verrà spedito l'opuscolo Illustrativo.

Prezzi e formatl:

Formato minimo cm 7 x 10.

cm 7 x 10 850 cm 10 x 12 1.300 cm 13 x 18 2.300 cm 18 x 24 4.000

Esecuzione in fibra di vetro aumento 10 %.

72-R-239 - MUFAX FAC-SIMILE cercasi. Compro inoltre ricevitori: 5114 - 75A4 - HRO - SX117. - SX115. Cerco inoltre telescrivente a nastro elettore per la TG7. Cercasi anche ricevitori Surplus con frequenza coperta oltre 100 MHz fino a 2 GHz. Rispondo a tutti. Mandare offerte con descrizione e prezzo. G. Leto - piazza Castello - 92020 S. Stefano (AG).

72-R-240 - OM COMPLETAMENTE senza una lira desideroso riprendere attività radiantistica in SSB Interrotta esclusivamente mancanza denaro. Cerca OM disposto cedergii in dono o prezzo molto modesto TX SSB o DSB anche autocostruito. Claudio MancInellI - via Catone 29 - 00192 Roma - 2 354403.

72-R-241 - CERCO AMPLIFICATORE SCOTT Mod. 260-B in ottlime condizioni e perfettamente funzionante. Vittorio Merli - via Cattaneo 10 - 44042 Cento (FE).

**72-R-242 - VOGLIO - VENDO.** Cerco VFO S/104-S non manomesso con o senza valvole. Cerco apparecchiature 144/4 Hz e 27 MHz sono in attesa patente. Vendo amplificatore Geloso a valvole 30 W finale; prezzo da convenzionare. Rispondo a tutti con serietà. Gradirei colloquio personale.

Antonino Vernuccio - via Portosalvo 18 - 97015 Modica (RG).

#### passaggi più favorevoli per l'Italia relativi ai satelliti ESSA 8 e NIMBUS 4 valide dal 15 giugno al 15 luglio

catallita

大下 10

N I SERRE BURNEY

	10	satellite					
anno 1972	agosto/ ett. 197	ESSA 8	NIMBS 4				
5 €	agos sett.	frequenza 137,62 MHz	frequenza 136,95 MHz				
등	e g	periodo orbitale 114.6'	periodo orbitale 107,12'				
	ທ	altezza media 1440 km	altezza media 1093 km				
	15 15 s	inclinazione 101,7°	inclinazione 99,8°				
9		orbita nord-sud	orbita sud-nord				
giorno		ore	ore				
15	/8	11,37*	12,19*				
16		12,28	11,33				
17		11,24	.12,35				
18		12,15*	11,49*				
19		11,12	12,50				
20		12,03°	12.03*				
21		12,54	11,18				
22		11,51*	12,19				
23		12,42	11,33				
24		11,38*	12,35				
25		12,30	11,48°				
26		11,26	12,50				
27		12,17*	12,04*				
28		11,14	11,18				
29		12,05*	12,19*				
30		12,56	11,33				
31		11,53*	12,35				
	/9	12,44	11,48*				
2		11,40*	12,50				
2 3 4		12,31	12,04*				
4		11,27	11,18				
5 6 7 8		12,18°	12,19*				
6	i	11,15	11,33				
7		12,05*	12,35				
8		12,57	11,48*				
		11,54*	12,50				
10		12,45	12,04*				
11		11,41*	11,18				
12		12,33	12,19*				
13		11,29	11,33				
14		12,20*	12,35				
15		11,17	11,48*				

L'ora indicata è quella locale italiana e si riferisce al momento in cui il satellite incrocia il 44º parallelo nord, ma con una tolleranza di qualche minuto può essere ritenuta valida anche per tutta l'Italia peninsulare e insulare (per una sicura ricezione è bene porsi in ascolto quindici minuti prima dell'ora indicata).
L'ora contraddistinta con un asterisco si riferisce alle orbite più vicine allo zenit per l'Italia.
Per calcolare l'ora del passaggio immediatamente prima e dopo quello indicato nella tabellina e relativo ad ogni satellite, basta sottrarre (per quello prima) o sommare (per quello dopo) all'ora indicata il tempo equivalente al periodo del satellite, (vedi esemplo su cq 1/71).

72-R-243 - COMPERO RICEVITORE BC312 completo di alimentatore 220 VA. Altoparlante, antenna e accessori pronto per funzionare. Presto farme offerta dettagliata solo se in buono stato come nuovo. Geo Canuto - via Lanificio 1 - 13051 Biella.

72-R-244 - AC12 - Allocchio Bacchini cerco schema. Silvano Buzzi - via Orbetello 3 - 20132 Milano.

72-R-245 - AVETE UN'OSCILLOSCOPIO In buone condizioni, anche manomesso purché funzionante, ma soprattutto a prezzo antisvenevole da vendere? Meglio se con istruzioni e schema. Dettagliare caratteristiche e prezzo. Rispondo a tutti, massima cordialità. Graditi franco-risposta.

Atos Cappi - via Corsini 6 - 37100 Verona - ☎ 520962.

72-R-246 - TV-DX TV-DX desidero entrare in contatto con tutti coloro che si interessano alla ricezione di stazioni televisive straniere, per formazione di club. Sono disposto ad acquistare qualunque pubblicazione sul TV-DX. Cerco numeri arretrati di cq elettronica: 5/1962, 11/64, 5/65, 8/65, 5/66, 11/66, 4/67, 7/67, 8/67. Rispondo a tutti!
Vincenzo Sardelli - via S. Giovanni 55 - 72019 S. Vito N. (BR).

#### indice degli inserzionisti di questo numero

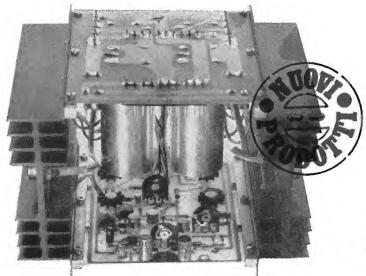
nominativo pagina

April on the second second	
ARI (Milano)	1053
CASSINELLI	1039
CORTE A.	1132
C.R.C.	2ª copertina
C.R.C.	1042-1043
C.T.E.	1047
DE CAROLIS	1136
DERICA ELETTRONICA	1037
DOLEATTO ELETTRA	1026-1044
ELETTRA ELETTRONICA GC	1074
ELETTRONICA GC	1040
EUROASIATICA	1018-1019
	1016
EXHIBO ITALIANA	1045
	34-1035-1036
FERRARI-SIGMA	24-1025-1032 1061
G.B.C.	1033
G.B.C.	4° copertina
GENERAL Röhren	4 Copertina 1017
GIANNONI	1017
KAY-SYSTEM	1137
LABES	1027
LAFAYETTE 1029-1032-10	
	39-1140-1141
MAESTRI	1028
	6-1127-1036
MIRO	1053
MONTAGNANI	1020-1021
NOV.EL.	1142
NOV.EL.	3ª copertina
PMM	1022-1023
PREVIDI	1048-1052
QUECK	1046
RADIOSURPLUS ELETTRONICA	1038
RCA-SILVERSTAR	1067
SOKA	1050
TELESOUND	1137
U.G.M. electronics	1041
VECCHIETTI	1134
ZETA	1051
ZODIAC	1030-1031
-	

### CIANNI VISCOHISIY

via Libero Battistelli, 6/C - 40122 BOLOGNA - telefono 55.07.61





1ARK 200

Amplificatore HiFi, interamente transistorizzato, realizzato espressamente per tutti quegli impieghi ove sia richiesta una elevata potenza con caratteristiche HiFi di distorsione e banda passante, come per esempio strumenti musicali, sale da ballo, discoteche, ecc.

In esso sono state adottate particolari soluzioni per renderne più sicuro e semplice il funzionamento, quali il connettore per l'alimentazione e l'uscita, la stabilizzazione della corrente di riposo e del bilanciamento, la doppia compensazione termica realizzata a transistors e termistori, nonché il raddrizzamento e livellamento incorporati nell'amplificatore.

#### CARATTERISTICHE:

Tensione di alimentazione: 30 + 30 Vca 5 APotenza d'uscita: 260 W picco (130 W eff.) Impedenze di uscita: da 3,5 ohm (130 W) a 16 ohm (50 W)

Sensibilità per max. potenza d'uscita regola-

bile: da 0,3 a 1 Vpp su 100 Kohm.

Banda passante:  $10 \div 20000 \text{ Hz} \pm 1 \text{ dB}$ Distorsione: 0,3 % a 60 W 1 KHz

Raddrizzamento e livellamento incorporati. Impiega: 20 semiconduttori - 12 transistors -

8 diodi - 1 termistore. **Dimensioni:** 185 x 132 x 120 mm.

Montato e collaudato L. 39.000

Spedizioni ovunque. Pagamenti a mezzo vaglia postale o tramite nostro conto corrente postale numero 8/14434. Non si accettano assegni di c.c. bancario. Per pagamenti anticipati maggiorare L. 350 e in contrassegno maggiorare di L. 500 per spese postali.

#### **ATTENZIONE**

A causa delle attuali agitazioni dei poligrafici nonché alla concomitante instabilità dei prezzi di mercato del materiale elettronico, siamo stati costretti a rinviare l'uscita del CATALOGO. Nello scusarci per il ritardo con tutti coloro che lo hanno già richiesto ed ai quali non appena pronto verrà tempestivamente inviato, teniamo a fare presente che l'edizione « 1972-1973 » del catalogo, la cui uscita è prevista per il prossimo autunno, conterrà numerose novità sia per ciò che concerne i nostri prodotti sia riguardo il settore componenti.

#### Concessionari:

MILANO

CATANIA - Antonio Renzi - via Papale, 51 - 95128 - Ferrero Paoletti - via il Prato, 40/r - 50100 FIRENZE

GENOVA - Di Salvatore & Colombini

p.za Brignole, 10/r - 16122 Marcucci F.Ili - via F.Ili Bronzetti, 37 -- 20129

**PARMA** - Hobby Center - via Torelli, 1 - 43100 **ROMA** 

- Committieri & Alliè -

via G. da Castelbolognese, 37 - 00100

SAVONA - Di Salvatore & Colombini c.so Mazzini, 77 - 17100 TORINO - C.R.T.V. di Allegro - c.so Re Umberto, 31

- 10128 VENEZIA

- Bruno Mainardi - campo dei Frari 3014 -30125

72-R-247 - SCOPO RECIPROCA COLLABORAZIONE contatterei volentieri realizzatori espositore automatico elettronico apparso marzo 1971 su cq elettronica. Eventualmente anche coloro che sono in attesa di cominciare il progetto per sopraggiunte difficoltà.

Ettore Stroppiana - corso Magellano, 7-11 - 16149 Ge-Sampierda-

72-R-248 - ARRETRATI cq elettronica cerco. Interessami urgentemente n. 5/1968 per completamento annata. Fare offerta prezzata per originale aut xerocopie di tutto il fascicolo che potrei fare anche personalmente rispedendo poi il fascicolo. Spese spedizione raccomandate totalmente a mio carico e disposto

contraccambiare con fotocopie articoli di cq elettronica dal 1966 al 1971 e anche articoli di Nuova Elettronica dal n. 1 al nl 21. Augusto Cattaneo - corso V. Emanuele 161 - 65100 Pescara.

72-R-249 - CERCO ARRETRATI CD 1963: n. 1 - 2 - 3 - 4 - 5 - 6; 1964: 1 - 2 - 3 - 4 - 5 - 7 - 9 - 10 - 12; 1965: 3 - 5 - 7 - 8 - 9. Disposto all'acquisto totale o parziale precisando prezzo. Oppure dietro compenso da convenirsi e con le massime garanzie avere gli arretrati in prestito per poterli fotocopiare. Spese postali raccomandate completamente rimborsate.

Augusto Cattaneo - corso V. Emanuele 161 - 65100 Pescara.

#### cq elettronica presenta un candidato al Consiglio nazionale ARI:

#### Rosario Vollero, ISKRV



L'uomo privo di stima, nel contesto della vita sociale, nella estrinsecazione di ogni rapporto umano, risulta cosa di poco conto se non addirittura insignificante o comunque su di lui la società non potrà mai fare alcun affidamento.

Viceversa, colui che riscuote la stima dei propri simili gode di un alto privilegio in seno al consorzio umano. Questo privilegio gli viene unicamente in virtù di quel nobile ed eletto patrimonio spirituale di cui è portatore e che chiaramente non gli viene da comode eredità familiari, ma che ha conquistato con il ben operare, con particolari capacità e meriti e soprattutto per costante, specchiata dirittura morale. Ne consegue legittimamente che proprio su questi elementi la società può contare concretamente.

Cosicché al « nostro » toccano i compiti più complessi, gli incarichi dirigenziali densi di responsabilità, le rappresentanze di intere categorie e via di seguito. E nello svolgimento di tali mansioni impegnative egli estrinseca il meglio di se stesso, votandosi con il suo acume, la sua inventiva, il suo zelo tenace e discreto alla risoluzione razionale dei vasti e vari problemi che da tempo l'umanità nostra, eternamente in corsa nel tempo, tenta di risolvere quotidianamente, per il bene degli uomini.

E allora siamo stati noi, un folto gruppo di OM anziani e anziani soci fedeli dell'ARI, memori dell'egregio e appassionato operato di Rosario KRV svolto nell'indimenticato e decennale suo mandato di Presidente della Sezione di Napoli, a spingerlo e a convincerlo a presentare la propria candidatura alle prossime elezioni per il rinnovo del Consiglio nazionale dell'ARI.

Sulle prime, in verità, abbiamo trovato una certa resistenza e non certo perché nell'animo dell'uomo fosse decaduto o quantomeno appannato l'amore per il radiantismo e i suoi problemi associativi, ma solo perché i suoi impegni professionali e diversi incarichi dirigenziali e di rappresentanza di alcune categorie di operatori economici lo costringono a una onerosa « routine » di lavoro e di viaggi in Italia e all'Estero. Ma abbiamo insistito, e in nome del comune e intatto amore per la radio e il Sodalizio abbiamo ottenuto successo.

E così lo abbiamo riascoltato agli ultimi Raduni di OM, ripreso dal fervore e dall'entusiasmo dei tempi passati ma non lontani, tenendo desto e attentissimo l'uditorio, cesellando di finezza e ricamando di pregio con la sua elegante eloquenza, ricca di comunicativa e di calore umano. Abbiamo ascoltato le attente disamine dei nostri numerosi problemi associativi con lucide e convincenti proposte di soluzioni e francamente gli abbiamo invidiato la chiarezza espositiva e la limpidezza cristallina dei suoi ragionamenti.

E non ci hanno sorpreso il cordiale e plebiscitario consenso e gli applausi schietti tributati ai suoi interventi e alle sue esposizioni, perché siamo avvezzi a questi immancabili riconoscimenti.

Il Consiglio direttivo uscente, come tutti sanno, ha svolto encomiabile opera della quale oggi noi raccogliamo gli evidenti frutti e a tutti i suoi componenti vanno le più vive grazie e il più sincero riconoscimento di tutti gli OM italiani. Con questa premessa va detto anche che in un Sodalizio a base democratica, un avvicendamento di uomini di buona volontà, nei suoi quadri direttivi al vertice, è certamente utile e opportuno, per favorire l'immissione nella dirigenza di forze nuove e fresche che possano, con la loro intatta carica di capacità e inventiva, contribuire fattivamente alla risoluzione dei numerosi e complessi problemi di rapido sviluppo delle attività associative

E' chiaro che, nella circostanza, è nostro attento dovere sostituire degne persone con persone altrettanto degne, capaci, competenti e soprattutto disponibili, per il sicuro e concreto raggiungimento dei fini sociali in fase di espansione, che certamente porteranno entro pochi anni il radiantismo italiano in posizioni mondiali di primissimo piano. Senza mai dimenticare quale grande contributo apportano i radio-amatori allo sviluppo tecnologico e alla grande elevazione culturale del nostro amato Paese.

Al lettori, specie a quelli votanti, il compito di trarre le conclusioni più giuste, più sagge e più opportune.

(Sul prossimo numero, intervista con il Candidato)

#### T. DE CAROLIS - via Torre Alessandrina, 1 - 00054 FIUMICINO (Roma)

#### TRASFORMATORI DI ALIMENTAZIONE

Trasformatore	10 W	125/220	0-6-7,5-9-12	L.	1.500 + 460  s.p.
Trasformatore	30 W	125/220	0-6-9-12-18-24	L.	2.200 + 460  s.p.
Trasformatore	45 W	125/220	0-6-9-12-18-24	L.	2.800 + 460  s.p.
Trasformatore	70 W	125/220	0-6-12-24-28-36-41	L.	3.200 + 580  s.p.
Trasformatore	110 W	125/220	0-6-12-24-28-36-41	L.	3.800 + 580  s.p.
Trasformatore	130 W	125/220	0-6-12-24-36-41-50	L.	4.400 + 580  s.p.
Trasformatore	200 W	125/220	0-6-12-24-36-41-50	L.	5.400 + 640  s.p.
Trasformatore	300 W	125/220	06-12-24-36-41-50-60	L.	8.200 + 760  s.p.
Trasformatore	400 W	125/220	06-12-24-36-41-50-60	L.	9.800 + 880  s.p.

A richiesta si eseguono trasformatori di alimentazione. Preventivi L. 100 in francobolli.

Nuovo catalogo trasformatori 1972 - Spedizione dietro rimborso di L. 200 in francobolli.

Spedizioni ovunque - Pagamento anticipato a mezzo nostro c/c postale I/57029 oppure vaglia postale.

Inoltre: Circuiti stampati professionali eseguiti su commissione.

cambierò il favore con quello che possiedo nel nome dell'amicizia.

Paolo Dudine - c/o Manfredini - via Villa, 113 - Blassono (MI)

72-R-254 - CERCO SCHEMA televisore 19" marca Graetz K. G. Altena modello Fernsehempfanger F8. Eventuali spese per fotocopia o spese postali a mio carico.
Alfredo Liverani - via Pascoli, 20 - 48018 Faenza (RA)

72-R-255 - ATTENZIONE CERCO schemi originali o fotocopie del ricevitore RP28 e dei radiotelefoni ERGO/A. Se possibile anche i tecnical manual. Rispondo a tutti scrivere per accordi. Grazie. Ivano Giacomini - viale Hermada, 4 - 46100 Mantova.

72-R-256 - CERCO: a) ricevitore R44/ARR5; b) vecchi manuali con caratteristiche e connessioni valvole anteriori al 1946; c)

apparati ex-militari Ducati, Allocchio Bacchini, SAFAR, Marelli, periodo 1940-45, anche non funzionanti, e valvole ECH4, EBC3, 6RV, 66DD2, EL2, RV2, 4P700, RV2P800, RD12Ga, RD12Ta, EB11, EF13, EZ11; d) ricevitore Hallicrafters S-27. Enzo Benazzi via E. Toti, 26 - 55049 Viareggio.

72-R-257 - DISPERATAMENTE CERCO Tranceiver Sommerkamp FT150 o FT 277, funzionante e non manomesso; vendo organo elettronico 2 tastiere (pagato L. 270.000), 1 anno di vita, usato pochissimo (causa ORM lavoro), praticamente nuovo. Rispondo a tutti. Preferibile vedere organo di persona. Giorgio Ermacora - 33010 Treppo Grande (UD).

72-R-258 - CERCO « Nuova elettronica » dal numero 7 al 15 compreso. Marcello Maccagnani - via S. Felice, 48 - 40122 Bologna

Scopri l'emozione d'ascoltare nuove stazioni radio!

con il GUARDIAN 5000 scoprirai un mondo segreto, affascinante che è a tua disposizione. Sarai in continuo contatto radio con il segreto che ti circonda!

C'E' PIU' EMOZIONE CON UN LAFAYETTE

#### **SERTE** BRESCIA

Via Rocca d'Anfo 27/29 Tel. 30 48 13 CAP 25100



#### LAFAYETTTE GUARDIAN 5000

FM - VHF - 30 - 50 MHZ PM - VHF - 147 - 174 MHZ Onde Corte 4 - 12 MHZ Onde Medie FM modulazione di frequenza,

L. 59.950 netto

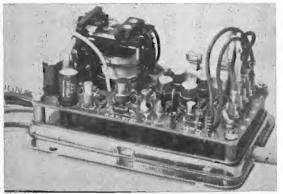


### KAY SYSTEM

ANTIFURTO ELETTRONICO

NOVITA'

E' pronta la versione « PORTAL » con programma d'allarme comandato dall'apertura portiere.



Chi ha installato sulla vettura il KAY SYSTEM — versione STANDARD — è rimasto sorpreso dal suo servizio perfetto e dall'incredibile praticità: un autentico record. Più sorpresi ancora, dai suoi fulminei interventi. e battuti senza speranza, sono rimasti quei ladri che « ci hanno provato »; e — senza nulla togliere alla loro abilità professionale — battuti lo saranno sempre: perché il KAY SYSTEM è il solo antifurto con un vero, insuperabile, segreto elettronico di funzionamento, un segreto scientifico, brevettato.

Segreto straintou, nevertato, el l'antifurto intelligente, amico dell'elettronico in gamba. Naturalmente anche per la versione PORTAL il comando è interno e la manovra conserva la semplicità della versione STANDARD: basta aprir la portiera, levar la KAY, uscire con tutto comodo (non c'è limite di tempo!), richiudere e andarsene; e transistori e diodi (ve li mostriamo nella foto) si mettono a montar la guardia per giorni o mesi, senza consumare neanche 1 milliamper di corrente. Chi riapre ha un tempo di 7 o 12

secondi (a scelta prefissata) per infilar la KAY prima che scatti l'allarme: ma la KAY l'avete solo VOI e il suo segreto lo conoscete solo VOI!...

La versione PORTAL utilizza i pulsanti già esistenti sulle portiere e va bene per ogni tipo di macchina. Va benissimo anche per difendere gli accessi di locali: una stessa KAY in tasca, per la vostra macchina e per la porta di casa!

Versione KAY SYSTEM/STANDARD - difende avviamento, bagagliera, cofano e autoradio: ideale per vetture aperte o decapotabili L. 22.000

Versione KAY SYSTEM/PORTAL - (allarme esteso all'apertura portiere) L. 28.000

Spedizione gratis per pagamento anticipato o in contrassegno con supplemento di L. 600.

Ordinazioni: LAER / KAY SYSTEM - Via Colini 6 - 00162 ROMA (Tel. (06) 42.95.49).

Libretto illustrativo con schemi e istruzioni di istallazione: L. 300 in francobolli.



#### TELESOUND COMPANY, Inc.

via L. Zuccoli, 49 - 00137 ROMA - Tel. 834.896



#### APPARECCHIATURE ELETTRONICHE PROFESSIONALI



#### TSA-4

#### ALIMENTATORE STABILIZZATO CON CIRCUITI INTEGRATI

Tensione uscita: 12,6 V Corrente massima: 2.5 A Stabilità: 0,02 % Protezione a soglia rientrante

Protezione a soglia rientrante Possibilità di variare la tensione di uscita da 3 a 15 V (trimmer Interno) TSA-1 ALIMENTATORE STABILIZZATO A CIRCUITI INTEGRATI

TSA-2 ALIMENTATORE STABILIZZATO A CIRCUITI INTEGRATI

TSA-3 ALIMENTATORE STABILIZZATO
A STATO SOLIDO
TSI-1 SIGNAL TRACER E

TSI-1 SIGNAL TRACER E GENERATORE DI ONDE QUADRE

ISP-2 PREAMPLIFICATORE STEREO

integrato in Kit
AL1 GRUPPO REGOLATORE
DI TENSIONE

#### TSA-5

#### ALIMENTATORE STABILIZZATO CON CIRCUITI INTEGRATI

Tensione regolabile: 3÷15 V Corrente massima: 2,5 A Stabilità: 0,02 % Protetto contro i cortocircuiti.

CERCANSI CONCESSIONARI PER ZONE LIBERE

## l'emozione del primo roger

con il DYNA COM 23 Push To Talk e proverai l'emozione del primo contatto radio riceverai il primo roger e se usi Lafayette, non lo dimenticherai facilmente.

C'E' PIU' EMOZIONE CON UN LAFAYETTE

> LAFAYETTE DYNA COM 23 23 canali - 5 W.

L. 99.950 netto

**&LAFAYETTE** 

**VIDEON** GENOVA

Via Armenia 15 Tel. 36 36 07 CAP 16129

DYNA-COM 23

# parole in libertá!

Libertà è anche sentirsi più sicuri in ogni evenienza. Libertà è anche essere in contatto con il mondo

C'E' PIU' LIBERTA' CON UN LAFAYETTE



TELSAT S&B 25

23 canali AM - 46 canali SSB 5 w in AM - 15 Watt in SSB

L. 299.950 netto



**DISCORAMA BARI** 

Corso Cavour 99 Tel. 21 60 24 CAP 70121

# mi vuoi comprare?



con l'HB 23A
Push To Talk e proverai l'emozione
del primo contatto radio
riceverai il primo roger e se
usi Lafayette, non lo dimenticherai
facilmente.

C'E' PIU' EMOZIONE CON UN LAFAYETTE



LAFAYETTE
HB 23 A
23 canali - 5 W.
L. 99.950 netto

**&LAFAYETTE** 

**CRTV** TORINO

Corso Re Umberto 31 Tel. 51 04 42 CAP. 10128

# libertà è anche parlare!

Libertà è anche sentirsi più sicuri in ogni evenienza. Libertà è anche essere in contatto con il mondo

C'E' PIU' LIBERTA' CON UN LAFAYETTE



L. 139.950 netto



#### MAINARDI VENEZIA

Campo dei Frari 3014 Tel. 22 238 CAP 30125



# UHF-FM



SR - C 806 M/816 MOBILE STATION 144-148 MHz/FM

12 channel 10 W / 1 W - RF output

SR - C 1400

MOBILE STATION 144-148 MHz/FM

22 channel 10 W 1 W - RF output





BASE STATION 144-148 MHz/FM

22 channel 10 W / 3 W 1 W - RF output SR - C 146

WORLD'S SMALLEST Handie rig 144-148 MHz/FM 5 channel

1 W - RF output



### STANDARD®





SR - C 12/120-2 AC POWER SUPPLY UNIT 9-16 V - 8 A

**SR - C 12/120 - 5 AC POWER SUPPLY UNIT** 13,8 V - 3 A





NOVEL
VIA CUNEO 3

20149 MILANO TEL. 43.38.17 49.81,022



SOMMERKAMP TS-6248 il favoloso



DISTRIBUTRICE ESCLUSIVA PER L'ITALIA

sioni: 150 x 45 x 165.

- uscita audio 3 W - alimentazione 12 Vcc. - dimen-